METHOD FOR EVALUATING QUALITY OF REPRODUCED SIGNAL, AND INFORMATION REPRODUCING DEVICE

Patent number: JP2003141823 Publication date: 2003-05-16

Inventor: NAKAJIMA TAKESHI; MIYASHITA SEIJUN; FURUMIYA

SHIGERU; ISHIBASHI HIROMICHI

Applicant: MATSUSHITA ELECTRIC IND CO LTD

Classification:

- international: G11B20/10; G11B20/18; G11B20/10; G11B20/18;

(IPC1-7): G11B20/18; G11B20/10

- european:

provided.

Application number: JP20020196099 20020704

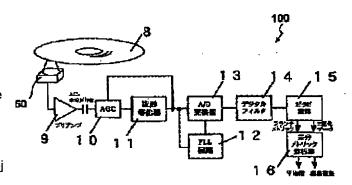
Priority number(s): JP20020196099 20020704; JP20010219372 20010719;

JP20010251138 20010822

Report a data error here

Abstract of JP2003141823

PROBLEM TO BE SOLVED: To provide a method for evaluating a signal quality on the basis of an index, by which the error rate of the binarized result obtained by maximum likelihood decoding can appropriately be estimated. SOLUTION: In a maximum likelihood decoding system for estimating a most certain state transition stream out of (n) ((n) is n integer of >=2) ways of state transition streams while having state transition rules capable of taking a plurality of states in a time (k) ((k) is an arbitrary integer) and taking (n) ways of state transition streams from the state in a time k-j ((j) is an integer of >=2) to the state in the time (k), when the certainty of state transition from the state in the time k-j of the most certain state transition stream among (n) ways of state transition streams to the state in the time (k) is defined as PA, the certainty of the state transition from the state in the time k-j of the second certain state transition stream to the state in the time (k) is defined as PB and the reliability of the decoded result from the time k-j to the time (k) is defined as &verbar PA-PB&verbar, the value of &verbar PA-PB&verbar is found for a prescribed time or prescribed times and by finding the diffusion thereof, the index presenting the signal quality correlative with the error rate of the binarized result of maximum likelihood decoding can be



Data supplied from the esp@cenet database - Worldwide

(19)日本国特許庁(JP)

(12) 公開特許公報(A)

(11)特許出顧公開番号 特開2003-141823 (P2003-141823A)

(43)公開日 平成15年5月16日(2003.5.16)

(51) Int.Cl.7	識別記号	FΙ	テーマコード(参考)
G11B 20/18	5 5 0	G11B 20/18	550C 5D044
	5 0 1		501C
			501F
	5 2 0		5 2 0 C
	5 3 4		534A
	審查請求	未請求 請求項の数15 OL	(全29頁) 最終頁に続く
(21)出願番号	特願2002-196099(P2002-196099)	(71)出願人 000005821	
(22)出顧日	平成14年7月4日(2002.7.4)	松下電器産業大阪府門真市	株式会社 f大字門真1006番地
		(72)発明者 中嶋 健	
(31)優先権主張番号	特願2001-219372 (P2001-219372)	大阪府門真市	大字門真1006番地 松下電器
(32)優先日	平成13年7月19日(2001.7.19)	産業株式会社	内
(33)優先権主張国	日本 (JP)	(72)発明者 宮下 晴旬	
(31)優先権主張番号	特願2001-251138 (P2001-251138)	大阪府門真市	大字門真1006番地 松下電器
(32)優先日	平成13年8月22日(2001.8.22)	産業株式会社	内
(33)優先権主張国	日本 (JP)	(74)代理人 100101683	

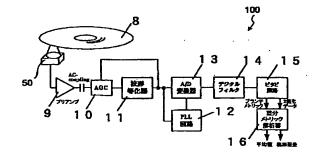
最終頁に続く

(54) 【発明の名称】 再生信号品質評価方法および情報再生装置

(57)【要約】

【課題】 最尤復号を用いて得られた2値化結果の誤り 率を適切に予想することができる指標に基づいて信号品質を評価する方法を提供する。

【解決手段】 時刻 k(k は任意の整数)において複数の状態をもち、時刻 k - j(j は 2 以上の整数)での状態から時刻 k での状態に至るまで n(n は 2 以上の整数)通りの状態遷移列をとり得る状態遷移則を有し、n通りの状態遷移列のうち最も確からしい状態遷移列を推定する最尤復号方式において、n通りの状態遷移列のうち最も確からしい状態遷移列の時刻 k - j での状態がら時刻 k での状態に至るまでの状態遷移列の時刻 k - j での状態がら時刻 k での状態に至るまでの状態遷移列の時刻 k - j での状態から時刻 k での状態に至るまでの状態遷移列の時刻 k - j での状態から時刻 k での状態に至るまでの状態遷移の確からしさを P B とし、時刻 k - j から時刻 k までの復号結果の信頼性を - P A - P B - とすると、所定の時間あるいは所定の回数、- P A - P B - の値を求め、そのばらつきを求めることで最尤復号の2値化結果の誤り率と相関のある信号品質を示す指標が得られる。



弁理士 奥田 誠司

【特許請求の範囲】

【請求項1】 時刻k-j(kは3以上の整数、jは2 以上の整数) における第1状態 S 、 から時刻 k におけ る第2状態S。へと遷移するn(nは2以上の整数)通 りの状態遷移列のうちから最も確からしい状態遷移列を 選択する最尤復号方式によって再生信号の復号を行なう 場合における、前記復号された信号の品質評価方法であ

前記時刻 k - j から時刻 k までの所定の期間 j における 前記n通りの状態遷移列を規定する前記第1状態Sk-1 と前記第2状態5、との所定の組み合わせを検出する工 程と、

前記検出された前記所定の組み合わせによって規定され る前記n通りの状態遷移列のうちの最も確からしい第1 の状態遷移列の前記所定の期間」における状態遷移の確 からしさを表す指標をPaとし、2番目に確からしい第 2の状態遷移列の前記所定の期間 j における状態遷移の 確からしさを示す指標をPbとするとき、 | Pa-Pb |を用いて前記時刻k-jから時刻kまでの復号結果の 信頼性を判断する工程とを包含する再生信号品質評価方 20

【請求項2】 前記Paは、前記所定の期間 j における 前記第1の状態遷移列が示す期待値と実際のサンブル値 との差に基づいて規定され、前記Pbは、前記所定の期 間 j における前記第2の状態遷移列が示す期待値と前記 実際のサンブル値との差に基づいて規定される請求項1 に記載の再生信号品質評価方法。

【請求項3】 前記Paは、前記所定の期間jにおけ る、前記第1の状態遷移列が示す時刻 k - j から時刻 k までの期待値 1 1-1, ・・・, 1 1-1, 1 と前記実際の サンプル値 y_{k-1} , ・・・・, y_{k-1} , y_k との差の2乗の 累積値に対応し、前記Pbは、前記第2の状態遷移列が 示す時刻 k - j から時刻 k までの期待値 m k - i , ・・

·, m_{k-1}, m_kと前記実際のサンプル値y_{k-1}, ·· ・, y_{k-1}, y_kとの差の2乗の累積値に対応する請求項 2に記載の再生信号品質評価方法。

【請求項4】 n=2である請求項1に記載の再生信号 評価方法。

【請求項5】 前記第1の状態遷移列と前記第2の状態 遷移列とのユークリッド距離は最小値を有する請求項1 40 に記載の再生信号品質評価方法。

【請求項6】 前記 | Pa-Pb | を複数回測定すると とによって、前記復号結果の信頼性のバラツキを判断す る工程をさらに包含する請求項1 に記載の再生信号品質 評価方法。

【請求項7】 前記信頼性のバラツキは、前記 | Ра-Pb | の分布の標準偏差を用いて示される請求項6に記 載の再生信号品質評価方法。

【請求項8】 前記信頼性のバラツキは、前記 | Pa-

とを用いて示される請求項6に記載の再生信号品質評価

【請求項9】 前記 | Pa-Pb | が所定の値を超える 頻度を検出することによって前記復号結果の信頼性のバ ラツキを判断する請求項6 に記載の再生信号品質評価方 **洪。**

【請求項10】 記録符号の最小極性反転間隔が2であ り、かつ、PR(CO、C1、CO)等化された再生信 号を復号することを特徴とする請求項1 に記載の再生信 10 号評価方法。

【請求項11】 記録符号の最小極性反転間隔が2であ り、かつ、PR (CO, C1, C1, C0) 等化された 再生信号を復号することを特徴とする請求項1に記載の 再生信号評価方法。

【請求項12】 記録符号の最小極性反転間隔が2であ り、かつ、PR (CO, C1, C2, C1, CO) 等化 された再生信号を復号することを特徴とする請求項1に 記載の再生信号評価方法。

【請求項13】 前記 | Pa - Pb | を計算するとき、 前記実際のサンプル値の2乗の計算を行なわないことを 特徴とする前記請求項2または3に記載の再生信号評価

【請求項14】 再生信号の振幅値を調整するゲインコ ントローラと.

所定の等化特性となるように前記再生信号を波形整形す る波形等化器と、

前記再生信号と同期がとられた再生クロックを生成する 再生クロック生成回路と、

前記再生信号を前記再生クロックでサンプリングを行な うことによってサンプリングデータを生成し、前記サン プリングデータを出力するA/D変換器と、

前記サンプリングデータから最も確からしいディジタル 情報を復号する最尤検出器と、

前記最尤検出器において最も確からしいと判断された第 1の状態遷移列の所定の期間における状態遷移の確から しさを表す指標をPaとし、2番目に確からしい第2の 状態遷移列の前記所定の期間における状態遷移の確から しさを示す指標をPbとするとき、 | Pa-Pb | を算 出する差分メトリック演算器とを備える情報再生装置。

【請求項15】 前記波形等化器とは異なる所定の等化 特性となるように波形整形を行なう追加の波形等化器を 更に備え、

前記再生クロックは、前記追加の波形等化器によって波 形整形された再生信号から生成される請求項14に記載 の情報再生装置。

【発明の詳細な説明】

[0001]

【発明の属する技術分野】本発明は、記録媒体に記録さ れたディジタル情報を最尤復号方式によって復号する場 Pb | の標準偏差と前記 | Pa - Pb | の分布の平均値 50 合において、復号された信号の品質を評価する方法およ

3

びとのような評価を行なうととができる情報再生装置に 関する。

[0002]

【従来の技術】近年、AV機器やパーソナルコンピュータなどにおいて、HDD(ハードディスクドライブ)、 光ディスクドライブあるいは光磁気ディスクドライブなどの、記録媒体に記録されたディジタル情報を再生する ことができる装置が広く利用されている。

【0003】図1は、従来の光ディスクドライブ900の部分的な構成を示す。光ディスク1からの反射光は、光学ヘッド2により再生信号に変換される。再生信号は波形等化器3により波形整形された後、コンパレータ4において2値化される。コンパレータ4のしきい値は、通常、コンパレータ4から出力される2値化信号の積分結果が0となるようにフィードバック制御される。

【0004】光ディスクドライブ900では、PLL (phase looked loop) 回路によって再生信号に同期す るクロック信号(再生クロック信号)が生成される。再 生クロック信号を生成するために、位相比較器5は、コ ンパレータ4から出力された2値化信号と、VCO(電 20 圧制御発振器) 7から出力されるクロック信号との位相 誤差を検出する。検出された位相誤差はLPF(ローバ スフィルタ) 6によって平均化処理され、このLPF6 からの出力に基づいてVCO7の制御電圧が設定され る。このようにしてVCO7の制御電圧(VCO7の発 振周波数)は、位相比較器5から出力される位相誤差が 常にOになるようにフィードバック制御され得る。これ により、VCO7によって再生信号と同期したクロック 信号を出力させることが可能である。このようなPLL 回路を用いれば、例えばディスクが偏心を有している場 30 合などにおいても、安定して再生信号に同期したクロッ ク信号を抽出することができる。

【0005】再生クロック信号は、記録符号(ディジタル情報)が1か0かを判断するために用いられる。より具体的には、再生クロック信号によって規定される窓幅(ウィンドウ幅)内にコンパレータ4の検出パルス(すなわち、コンパレータ4から出力される2値化信号におけるしきい値を超える信号部分)が存在するか否かを検出することによってディジタル情報を再生することができる。

【0006】ただし、再生信号の符号間干渉や記録マークの歪あるいは回路ノイズやPLL回路の制御残差等によって、コンパレータ4から出力される検出パルスが再生クロックのウィンドウ幅を外れてしまい、それによって誤りが発生する場合がある。このようなコンパレータ4の検出パルスと再生クロックとの間の時間のずれは「ジッタ」と呼ばれている。

【0007】上述のようにしてディジタル情報を再生する場合、ジッタの分布を求めることで再生信号品質(誤り率)を検出することができる。このジッタの分布は、

平均値が0の正規分布をなすと仮定することができ、この場合に、誤り率 $P_j(\sigma/Tw)$ は、ジッタ分布の標準偏差 σ を用いて以下の式(1)および(2)で表される。

[0008]

【数1】

$$Pj(\sigma/Tw) = 2erfc(\frac{Tw/2}{\sigma}) \qquad \cdots (1)$$

[0009]

【数2】

$$\operatorname{erfc}(z) = \frac{1}{\sqrt{2\pi}} \int_{z}^{\infty} \exp(-\frac{u^{2}}{2}) du \qquad \cdots (2)$$

【0010】ことで、 σ は正規分布と仮定したジッタの分布の標準偏差であり、T wはウィンドウ幅である。【0011】図2 に示すグラフから、ジッタの標準偏差の増加にしたがって誤り率(ビットエラーレートBER)が増加するととがわかる。再生信号のジッタは、T IA (タイム・インターバル・アナライザ)を用いて実際に測定することができる。このため、現実的に誤りが発生しない場合であっても、信号の品質をジッタの標準偏差を測定すれば、例えばドライブの性能、記録媒体の性能、光学ヘッドなどの性能を確認および検査することができる。また、ジッタの標準偏差が低下するように等化器のバラメータなどを調節することで、より安定した再生動作を行なうことが可能である。

[0012]

【発明が解決しようとする課題】一方、上述のようにコ ンパレータ4から出力される2値化信号から直接的にデ ィジタル情報を再生する方法とは異なり、最尤復号方式 によってディジタル情報を再生する方法が知られてい る。この最尤復号方式としては、例えばPRML(Part ial Response Maximum Likelihood) 方式が知られてい る。PRML方式では、記録密度が高い場合において符 号間干渉が起こることを考慮した上でデータの記録およ び再生が行なわれている。より具体的には、記録媒体か ら再生された信号は、波形等化器やデジタルフィルタな どを用いて所定の周波数特性を持つようにパーシャルレ 40 スポンス等化された後、ビタビ復号などを用いて最尤な (最も確からしい) 2値化データに復号される。PRM L方式では、S/N(信号対雑音)の低い再生信号や、 符号間干渉の影響が比較的大きい再生信号からであって も、誤り率の低いデータを復号することが可能である。 【0013】このような最尤復号方式では、再生信号に 基づいて、最も確からしい状態遷移列を選択することに よって復号が行なわれる。一般に、時刻kまでの、状態 Sn(nは状態数)に至る状態遷移の確からしさを表す量は 式(3)で定義される。

50 [0014]

【数3】

$$L^{Sa} = \sum_{i=0}^{k} (y_i - level_v)^2 \qquad \cdots (3)$$

【0015】ととでy, は時刻 i における再生信号(デジタルサンブルデータ)の値、level, は期待される理想的な再生信号の値である。

【0016】最尤復号回路では、上記の式(3)で求められる確からしさを表す量が最小となるような状態遷移列が選択される。最尤復号方式を用いる場合、上述の時 10 刻k どとに検出パルスがウィンドウ幅に入っているか否かで"1"と"0"とを判別する方法とは異なり、時刻kどとに再生クロックでサンブリングされたデータ¼を用いてユークリッド距離(yk-level、)²を求めており、このユークリッド距離に基づいて復号が行なわれる。このため、最尤復号方式での復号結果は、過去のサンブリングされた再生信号のサンブル値¼にも影響されることになる

【0017】とのような最尤復号方式を用いる場合、ジッタの標準偏差σが同じ値の再生信号であっても、誤りが発生する場合と発生しない場合とがある。とのため、再生信号のジッタの標準偏差σを用いて、最尤復号によって得られる2値化結果の誤り率を予想することは困難である。従って、最尤復号方式により適した誤り率の予測方法(信号品質評価方法)を用いる必要がある。

【0018】最尤復号方式で再生された信号の品質を評価する方法は、例えば特開平10-21651号公報に記載されている。この公報に記載の装置では、ユークリッド距離が最小となる2つのバス(状態遷移列)の尤度の差を求め、この差を統計処理することによって信号品 30質を評価している。

【0019】より具体的には、時刻kにおいて同一の状態を取る2つのパスの尤度の差を求めるために、時刻k-1において異なる2つの状態(各パスにおける時刻k-1での状態)のそれぞれにおける既に最尤と判断されたパス(生き残りパス)のブランチメトリックの累積値が用いられている。しかしながら、時刻k-1でのブランチメトリックの累積値を用いる場合、時刻k-1以前のパスとして、実際に尤度を調べたいパスとは異なるパスを誤って選択している場合などにおいて、所望でないグランチメトリックの累積値を用いてしまう可能性があった。上記公報には、ユークリッド距離が最小となる2つのパスを選択して、これらの尤度の差を求めることは記載されているものの、その2つのパスについての実際に求めたい尤度の計算をより確実に行なうための方法については特に記載されていない。

【0020】本発明は、上記課題を鑑みてなされたものであり、その目的とするところは、最尤復号による2値化結果の誤り率との相関のある指標を用いた再生信号品質の評価方法および評価装置を提供することにある。

[0021]

【課題を解決するための手段】本発明の再生信号品質評 価方法は、時刻 k - j (k は3以上の整数、jは2以上 の整数) における第1状態 S.-,から時刻k における第 2状態S,へと遷移するn (nは2以上の整数)通りの 状態遷移列のうちから最も確からしい状態遷移列を選択 する最尤復号方式によって再生信号の復号を行なう場合 における、前記復号された信号の品質評価方法であっ て、前記時刻k-jから時刻kまでの所定の期間jにお ける前記n通りの状態遷移列を規定する前記第1状態S よ、と前記第2状態S、との所定の組み合わせを検出する 工程と、前記検出された前記所定の組み合わせによって 規定される前記n通りの状態遷移列のうちの最も確から しい第1の状態遷移列の前記所定の期間 j における状態 遷移の確からしさを表す指標をPaとし、2番目に確か らしい第2の状態遷移列の前記所定の期間 j における状 態遷移の確からしさを示す指標をPbとするとき、 | P a-Pb | を用いて前記時刻k-jから時刻kまでの復 号結果の信頼性を判断する工程とを包含する。

6

【0022】ある好ましい実施形態において、前記Paは、前記所定の期間jにおける前記第1の状態遷移列が示す期待値と実際のサンブル値との差に基づいて規定され、前記Pbは、前記所定の期間jにおける前記第2の状態遷移列が示す期待値と前記実際のサンブル値との差に基づいて規定される。

【0023】ある好ましい実施形態において、前記Paは、前記所定の期間 j における、前記第1の状態遷移列が示す時刻k-jから時刻kまでの期待値1_{k-1},・・・

・、 1_{k-1} 、 1_k と前記実際のサンブル値 y_{k-1} 、・・・、 y_{k-1} 、 y_k との差の2乗の累積値に対応し、前記P bは、前記第2の状態遷移列が示す時刻k-jから時刻 kまでの期待値 m_{k-1} 、・・・、 m_{k-1} 、 m_k と前記実際 のサンブル値 y_{k-1} 、・・・、 y_{k-1} 、 y_k との差の2乗の累積値に対応する。

 $[0\ 0\ 2\ 4]$ ある好ましい実施形態において、 $n=2\ r$

【0025】ある好ましい実施形態において、前記第1 の状態遷移列と前記第2の状態遷移列とのユークリッド 距離は最小値を有する。

0 【0026】ある好ましい実施形態において、前記 | P a-Pb | を複数回測定することによって、前記復号結果の信頼性のバラツキを判断する工程をさらに包含する。

【0027】ある好ましい実施形態において、前記信頼性のバラツキは、前記 | Pa-Pb | の分布の標準偏差を用いて示される。

【0028】ある好ましい実施形態において、前記信頼性のバラツキは、前記 | Pa-Pb | の標準偏差と前記 | Pa-Pb | の分布の平均値とを用いて示される。

50 【0029】ある好ましい実施形態において、前記 | P

a-Pb|が所定の値を超える頻度を検出することによ って前記復号結果の信頼性のバラツキを判断する。

【0030】ある好ましい実施形態において、記録符号 の最小極性反転間隔が2であり、かつ、PR(CO,C 1. C0)等化された再生信号を復号することを特徴と する。

【0031】ある好ましい実施形態において、記録符号 の最小極性反転間隔が2であり、かつ、PR(CO, C 1, C1, C0) 等化された再生信号を復号することを 特徴とする。

【0032】ある好ましい実施形態において、記録符号 の最小極性反転間隔が2であり、かつ、PR(CO, C 1, C2, C1, C0) 等化された再生信号を復号する ことを特徴とする。

【0033】ある好ましい実施形態において、前記 | P a-Pb | を計算するとき、前記実際のサンプル値の2 乗の計算を行なわないことを特徴とする。

【0034】本発明による情報再生装置は、再生信号の 振幅値を調整するゲインコントローラと、所定の等化特 性となるように前記再生信号を波形整形する波形等化器 20 と、前記再生信号と同期がとられた再生クロックを生成 する再生クロック生成回路と、前記再生信号を前記再生 クロックでサンプリングを行なうことによってサンプリ ングデータを生成し、前記サンプリングデータを出力す るA/D変換器と、前記サンプリングデータから最も確 からしいディジタル情報を復号する最尤検出器と、前記 最尤検出器において最も確からしいと判断された第1の 状態遷移列の所定の期間における状態遷移の確からしさ を表す指標をPaとし、2番目に確からしい第2の状態 遷移列の前記所定の期間における状態遷移の確からしさ 30 を示す指標をPbとするとき、 | Pa-Pb | を算出す*

> Level_v= $b_{k-3}+2b_{k-2}+2b_{k-1}+b_k$...(4)

【0042】ここでkは時刻を表す整数、vは0~6ま での整数である。PR(1,2,2,1)等化の場合、 記録符号の組み合わせに応じて、理想的なサンブル値 (期待値) が0~6までの7通りの値(Level,) を取り得る。

【0043】次に、記録符号の状態の遷移について説明 する。時刻kでの状態をS(b_{k-2},b_{k-1},b_k)とし、時刻k-1 での状態をS(b *- 3 , b *- 2 , b *- 1)とする。時刻 k - 1 40

* る差分メトリック演算器とを備える。

【0035】ある好ましい実施形態において、前記波形 等化器とは異なる所定の等化特性となるように波形整形 を行なう追加の波形等化器を更に備え、前記再生クロッ クは、前記追加の波形等化器によって波形整形された再 生信号から生成される。

[0036]

【発明の実施の形態】以下、本発明による再生信号品質 評価方法および情報再生装置の実施の形態を説明する。

【0037】以下、本発明の実施形態にかかる再生信号 品質の評価方法について説明する。以下に説明する形態 において、記録符号としては、(1,7)RLL変調方 式などに従って規定された最小極性反転間隔が2の符号 が用いられる。すなわち、記録符号は0または1が必ず 2以上連続する。また、記録系の周波数特性と再生系の 周波数特性とが、全体としてPR(1,2,2,1)等 化特性を示すように設定されているPRML方式を利用 して復号を行う。以下、より具体的な復号手順について 説明する。

【0038】記録符号(0または1のいずれか)を以下 のように表記する。

[0039]

現在の記録符号 : b,

1時刻前の記録符号: b_{k-1}

2時刻前の記録符号: b, , ,

3時刻前の記録符号: b_{k-}

【0040】PR(1,2,2,1)等化されている場 合の再生信号の理想的な値をLevel、とすると、L e v e l , は以下の式(4)で表される。

[0041]

での状態と時刻kでの状態との組み合わせを考えると、 以下の表 1 に示すような状態遷移表が得られる。上述の ように、0と1との最小反転間隔が2である変調方式が 採用されているため、記録符号が取り得る状態遷移は以 下の10通りに限定される。

[0044]

【表1】

最小反転間隔 2 と PR(1,2,2,1)の制約から定まる状態遷移表

時刻 k·1 での状態	時刻 k での状態	
$S(b_{k\cdot3},b_{k\cdot2},b_{k\cdot1})$	$S(b_{k-2},b_{k-1},b_k)$	b _k /Level _v
S(0,0,0)	S(0,0,0)	0/0
S(0,0,0)	S(0,0,1)	1/1
S(0,0,1)	S(0,1,1)	1/3
S(0,1,1)	S(1,1,0)	0/4
S(0,1,1)	S(1,1,1)	1/5
S(1,0,0)	S(0,0,0)	0/1
S(1,0,0)	S(0,0,1)	1/2
S(1,1,0)	S(1,0,0)	0/3
S(1,1,1)	S(1,1,0)	0/5
S(1,1,1)	S(1,1,1)	1/6

【0045】簡単のために、時刻kでの状態S(0.0.0),を SO_k、状態S(0,0,1)kをS1k、状態S(0,1,1)kをS2k、状態S (1,1,1),を53、状態5(1,1,0),を54、状態5(1,0,0),を S5kというように表記する。時刻k-1から時刻kまで の期間(再生クロックの 1 周期Tに対応する時間)に生 じ得る状態遷移は図3に示す状態遷移図で表され、ま た、これを時間軸に関して展開すると図4に示すトレリ ス図が得られる。

【0046】 CCで、時刻kでの状態50, と時刻k-5での 状態SQ,_,とに注目する。図5は、状態SQ,と状態SQ,_, との間で取り得る2つの状態遷移列を示している。取り 得る状態遷移列の一方をバスAとすると、バスAは状態 SO_{k-3}、SO_{k-4}、SO_{k-3}、SO_{k-2}、SO_{k-1}、SO_kを遷移し、他 方の状態遷移列をパスBとするとパスBは状態SO...、S 1_{k-4}、S2_{k-3}、S4_{k-2}、S5_{k-1}、S0_kを遷移する。なお、図 4および図5では、状態遷移ごとに(記録符号/Lev 30 elv)が示されているが、Levelvは-3~3ま での7つの値を取るものとして示しており、-3~3の それぞれが上記のLevelvの0~6のそれぞれに対 応している。

【0047】 このように、時刻k-5での状態がSQ... であり、かつ、時刻 k での状態が50, であるような場合 には、上述のバスAまたはバスBのいずれかを遷移する ものと推定される。すなわち、時刻k-7から時刻kま での復号データ(C₄₋₇, C₄₋₆, C₄₋₅, C₄₋₄, C₄₋₃, C₄₋₂,

C₄₋₁, C₄)=(0,0,0,x,x,0,0,0)となる復号結果(xは0ま *40 【0050】

の状態遷移が最も確からしいと推定されたこととなる。 【0048】このようにして時刻kでの状態SO。と時刻k -5での状態SO, -, とが検出された場合(すなわち、(0,0, 0,x,x,0,0,0)となる復号結果が得られた場合)、パスA 20 とパスBとのいずれがより確からしいかが判断される。 との判断は、バスAが示す理想的なサンブル値(期待 値)と実際のサンブル値とのずれの大きさと、バスBが 示す理想的なサンブル値 (期待値) と実際のサンブル値 とのずれの大きさとを比較することによって行なうこと ができる。より具体的には、パスAとパスBのそれぞれ が示す時刻k-4から時刻kまでの期待値(Level 、)のそれぞれと、再生信号y, - ,からy, までの実際の値 のそれぞれとの差の2乗の累積結果に基づいて、パスA またはバスBのいずれの状態遷移列がより確からしいか を判断するととができる。

*たは1の値)が得られた場合には、パスAまたはパスB

【0049】ことで、パスAが示す時刻k-4から時刻 kまでの期待値 1_{k-4} , 1_{k-3} , 1_{k-2} , 1_{k-1} , 1_k (す なわち、0,0,0,0)のそれぞれと再生信号y よるからy、までの値との差の2乗の累積値をPaとし、 パスBの時刻k-4から時刻kまでの期待値m,,, m k_{-1} , m_{k-2} , m_{k-1} , m_{k} (t_{1}) (t_{2}) (t_{1}) (t_{2}) (t_{2}) 1)と再生信号y、、からy、までの値との差の2乗の累 積値をPbとすると、累積値Paは以下の式(5)で表 され、累積値Pbは以下の式(6)で表される。

 $Pa=(y_{k-1}-0)^2+(y_{k-1}-0)^2+(y_{k-2}-0)^2+(y_{k-1}-0)^2+(y_k-0)^2$

[0051]

Pb= $(y_{k-4}-1)^2+(y_{k-3}-3)^2+(y_{k-2}-4)^2+(y_{k-1}-3)^2+(y_k-1)^2$...(6)

【0052】とのようにして求められる累積値Paは、時 刻k-5から時刻kまでの所定の期間におけるパスAの 遷移の確からしさを示す指標であり、Paの値が小さいほ どパスAが確からしいことになる。また、累積値Pb は、時刻k-5から時刻kまでの所定の期間における、 パスBの遷移の確からしさを示す指標であり、Pbの値 が小さいほどパスBが確からしいことになる。Paまた 50 Pa=PbであればパスA、パスBのいずれを選択して

はPbの値が0である場合にはバスAまたはバスBの確 からしさが最大となる。

【0053】次に、PaとPbとの差Pa-Pbの意味 について説明する。最尤復号回路はPa<<Pbであれ ぱ、パスAを自信を持って選択し、Pa>>Pbであれ ぱパスBを自信を持って選択することになる。ただし、

もおかしくなく、復号結果が正しいかどうかは5分5分であるといえる。従って、Pa-Pbの値は、復号結果の信頼性を判断するために用いられ得る。すなわち、Pa-Pbの絶対値が大きいほど復号結果の信頼性は高く、Pa-Pbの絶対値が0に近いほど復号結果の信頼性は低いことになる。

【0054】 この復号結果の信頼性を示す指標Pa-Pbは再生信号の品質を評価するために用いられる。このために、例えば、復号結果に基づいて所定の時間あるいは所定の回数Pa-Pbを求めることによりPa-Pb 10の分布を得る。Pa-Pbの分布の模式図を図6に示す。図6(a)は再生信号にノイズが重畳された場合のPa-Pbの分布を示している。この分布には2つのピークがあり、1つはPa=0となるときに頻度が極大となり、もう1つはPb=0となるときに頻度が極大となり、もう1つはPb=0となるときに頻度が極大となり、もう1つはPb=0となるときのPa-Pbの値を-Pstd、Pb=0となるときのPa-Pbの値をPstdと表すことにする。Pa-Pbの絶対値をとり、| Pa-Pb|-Pstdを求めると図6(b)に示すような分布が得られる。 20

[0055] との分布を正規分布であると仮定して、分布の標準偏差 σ と平均値Paveを求める。との分布の標準偏差 σ と平均値Paveとは、ビット誤り率を予測するために用いられ得る。例えば、|Pa-Pb|の分布を示すものとして推定される分布曲線がなだらかであり、との分布曲線が、|Pa-Pb|の値が0以下を取り得るような関数によって規定されるとき(すなわち、|Pa-Pb|が0を取る頻度が0ではないとき)に、|Pa-Pb|の値が0以下となる確率に応じた頻度で復号の誤りが発生するとみなした場合、標準偏差 σ と平 30均値Paveとを用いて、誤り確率 $P(\sigma, Pave)$ は以下の式(7)によって規定することができる。

[0056]

 $P(\sigma, Pave) = erfc(Pstd+Pave / \sigma)$... (7)

【0057】とのように、Pa-Pbの分布から求めた 平均値Paveと標準偏差σとを用いれば、最尤復号方 式による2値化結果の誤り率を予想することができる。 12

つまり平均値P a v e と標準偏差σとを再生信号品質の 指標として用いることが可能である。なお、上記の例で は | P a - P b | の分布が正規分布であることを仮定し ているが、 | P a - P b | の分布が正規分布であると見 なすことが困難である場合には、上述のような平均値P a v e と標準偏差σとを求める代わりに、 | P a - P b |の値が所定の基準値以下になる回数をカウントするよ うにしてもよい。こうして得られたカウント数は、 | P a - P b | のバラツキの程度を示す指標となり得る。

【0058】以上に説明したように、本実施形態によれば、所定の期間において所定の第1の状態(例えばS0)へと状態遷移が生じる場合に、取り得る2つのバスについての上記所定の期間における確からしさの差の絶対値 | Pa - Pb | を計算することによって復号の信頼性を判断することができる。さらに、 | Pa - Pb | を複数回測定して復号の信頼性 | Pa - Pb | のバラツキ程度(分布)を得ることによって、再生信号の品質の評価(ビット誤り率の予測)を行なうことができる。

20 【0059】なお、このような方法によって信号品質の評価を行なう場合、最も誤りが生じやすい2つのパス(すなわち、2つのパス間のユークリッド距離が最小となるもの)を取り得る状態遷移の組み合わせを選択し、このような2つのパスの確からしさの差の絶対値 | Pa - Pb | を用いて信号品質を評価すればよい。以下、この点について詳細に説明する。

【0060】上述のように最小極性反転間隔が2であるとともに、PR(1,2,2,1)等化を用いた状態遷移則に従う再生信号を復号する場合、2つのパスを取り得る状態遷移は、時刻k-5から時刻kの範囲では、上述の SO_{k-3} から SO_k への遷移の他に15通りある。下記の表2に、その状態遷移(時刻k-5での状態と時刻kでの状態との組み合わせ)と、それぞれの状態遷移においてPa-Pbが取り得る値(Pstd)とを示す。

[0061]

【表2】

2つの遷移列をとりうる最短の状態遷移の組み合わせ

	復号結果の信頼性 Pa·Pb	
状態遷移	Pa=0 のとき	Pb=0 のとき
$S0_{k-5} \rightarrow S0_k$	-36	+36
$S0_{k-5} \rightarrow S1_k$	-36	+36
$S0_{k-4} \rightarrow S4_k$	-10	+10
$S0_{k-4} \rightarrow S3_k$	-10	+10
$S2_{k-4} \rightarrow S0_k$	-10	+10 3//3
$S2_{k\cdot 4} \rightarrow S1_k$	-10	+10
$S2_{k\cdot 5} \rightarrow S4_k$	-36	+36 5
$S2_{k\cdot 5} \rightarrow S3_k$	-36	+36
$S5_{k-5} \rightarrow S0_k$	-36	+36 254
$S5_{k-5} \rightarrow S1_k$	-36	+36
$S5_{k-4} \rightarrow S4_k$	·10	+10
$S5_{k-4} \rightarrow S3_k$	-10	+10
$S3_{k-4} \rightarrow S0_k$	·10	+10
$S3_{k\cdot 4} \rightarrow S1_k$	·10	+10 0
$S3_{k\cdot 5} \rightarrow S4_k$	·36	+36
$S3_{k-5} \rightarrow S3_k$	·36	+36

【0062】上記の16通りの復号結果の信頼性Pa- * 【0063】 Pbは下記の式(8)で表すととができる。 *

> $(C_{k-7}, C_{k-5}, C_{k-5}, C_{k-4}, C_{k-3}, C_{k-2}, C_{k-1}, C_k) = (0,0,0,X,X,0,0,0)$ $0 \geq 3$ $Pa-Pb = (A_{k-1}-B_{k-1})+(A_{k-1}-D_{k-1})+(A_{k-1}-E_{k-1})+(A_{k-1}-D_{k-1})+(A_{k}-B_{k})$ $(C_{k-7}, C_{k-6}, C_{k-5}, C_{k-4}, C_{k-9}, C_{k-2}, C_{k-1}, C_k) = (0,0,0,x,x,0,0,1)$ のとき $Pa-Pb = (A_{k-4}-B_{k-4})+(A_{k-3}-D_{k-3})+(A_{k-2}-E_{k-2})+(A_{k-1}-D_{k-1})+(B_k-C_k)$ $(C_{k-6}, C_{k-5}, C_{k-4}, C_{k-3}, C_{k-2}, C_{k-1}, C_k) = (0,0,0,X,1,1,0)$ のとき $Pa-Pb = (A_{k-3}-B_{k-3})+(B_{k-2}-D_{k-2})+(D_{k-1}-F_{k-1})+(E_k-F_k)$ $(C_{k-6}, C_{k-5}, C_{k-4}, C_{k-3}, C_{k-2}, C_{k-1}, C_k) = (0,0,0,X,1,1,1)$ のとき $Pa-Pb = (A_{k-3}-B_{k-3})+(B_{k-2}-D_{k-2})+(D_{k-1}-F_{k-1})+(F_k-G_k)$ $(C_{k-6}, C_{k-5}, C_{k-4}, C_{k-3}, C_{k-2}, C_{k-1}, C_k) = (0,1,1,x,0,0,0)$ のとき $Pa-Pb = (E_{k-3}-F_{k-3})+(D_{k-2}-F_{k-2})+(B_{k-1}-D_{k-1})+(A_k-B_k)$ $(C_{k-6}, C_{k-5}, C_{k-4}, C_{k-3}, C_{k-2}, C_{k-1}, C_k) = (0,1,1,x,0,0,1)$ のとき $Pa-Pb = (E_{k-3}-F_{k-3})+(D_{k-1}-F_{k-2})+(B_{k-1}-D_{k-1})+(B_k-C_k)$ $(C_{k-7}, C_{k-6}, C_{k-5}, C_{k-4}, C_{k-3}, C_{k-2}, C_{k-1}, C_k) = (0,1,1,x,x,1,1,0)$ のとき $Pa-Pb = (E_{k-4}-F_{k-4})+(D_{k-3}-G_{k-3})+(G_{k-2}-G_{k-2})+(D_{k-1}-G_{k-1})+(E_k-F_k)$ $(C_{k-7}, C_{k-5}, C_{k-5}, C_{k-4}, C_{k-3}, C_{k-2}, C_{k-1}, C_k) = (0,1,1,x,x,1,1,1)$ $0 \in \mathfrak{F}$ $Pa-Pb = (E_{k-4}-F_{k-4})+(D_{k-3}-G_{k-3})+(C_{k-2}-G_{k-2})+(D_{k-1}-G_{k-1})+(F_k-G_k)$ $(C_{k-7},\ C_{k-5},\ C_{k-5},\ C_{k-4},\ C_{k-3},\ C_{k-2},\ C_{k-1},\ C_k)=(1,0,0,x,x,0,0,0)$ のとき $Pa-Pb = (B_{k-1}-C_{k-1})+(A_{k-1}-D_{k-1})+(A_{k-2}-E_{k-2})+(A_{k-1}-D_{k-1})+(A_k-B_k)$ $(C_{k-7}, C_{k-6}, C_{k-5}, C_{k-4}, C_{k-3}, C_{k-2}, C_{k-1}, C_k) = (1,0,0,x,x,0,0,1)$ $0 \ge 3$ $Pa-Pb = (B_{k-4}-C_{k-4})+(A_{k-3}-D_{k-3})+(A_{k-2}-E_{k-2})+(A_{k-1}-D_{k-1})+(B_k-C_k)$ $(C_{k-6}\,,\,C_{k-5}\,,\,C_{k-4}\,,\,C_{k-3}\,,\,C_{k-2}\,,\,C_{k-1}\,,\,C_k)=(1,0,0,x,1,1,0)$ のとき $Pa-Pb = (B_{k-3}-C_{k-3})+(B_{k-2}-D_{k-2})+(D_{k-1}-F_{k-1})+(E_k-F_k)$ (Ck-6, Ck-5, Ck-4, Ck-3, Ck-2, Ck-1, Ck) = (1,0,0,×,1,1,1)のとき $Pa-Pb = (B_{k-3}-C_{k-3})+(B_{k-2}-D_{k-2})+(D_{k-1}-F_{k-1})+(F_k-C_k)$ $(C_{k-6}, C_{k-5}, C_{k-4}, C_{k-3}, C_{k-2}, C_{k-1}, C_k) = (1,1,1,x,0,0,0)$ のとき

 $Pa-Pb = (F_{k-1}-G_{k-1})+(D_{k-1}-F_{k-2})+(B_{k-1}-D_{k-1})+(A_k-B_k)$

 $(C_{k-6}, C_{k-5}, C_{k-4}, C_{k-3}, C_{k-2}, C_{k-1}, C_k) = (1,1,1,x,0,0,1)$ \emptyset

15

16

```
Pa-Pb = (F_{k-1}-G_{k-2})+(D_{k-1}-F_{k-2})+(B_{k-1}-D_{k-1})+(B_k-G_k)
                        (Ck-7, Ck-5, Ck-5, Ck-4, Ck-3, Ck-2, Ck-1, Ck) = (1,1,1,X,X,1,1,0)のとき
                          Pa-Pb = (F_{k-4}-G_{k-4})+(D_{k-3}-G_{k-3})+(C_{k-2}-G_{k-2})+(D_{k-1}-G_{k-1})+(E_k-F_k)
                        (Ck-7, Ck-6, Ck-5, Ck-4, Ck-3, Ck-2, Ck-1, Ck) = (1,1,1,X,X,1,1,1)のとき
                          Pa-Pb = (F_{k-4}-G_{k-4}) + (D_{k-3}-G_{k-3}) + (C_{k-2}-G_{k-2}) + (D_{k-1}-G_{k-1}) + (F_k-G_k)
                                                                      * 合と36の場合とに分けて示すと、Pstd=10とな
【0064】なお、A<sub>k</sub>=(y<sub>k</sub>-0)²,B<sub>k</sub>=(y<sub>k</sub>-1)²,C<sub>k</sub>=(y<sub>k</sub>-
                                                                        る場合は式(9)で表され、Ptsd=36となる場合は
2)<sup>2</sup>, D_k = (y_k - 3)^2, E_k = (y_k - 4)^2, F_k = (y_k - 5)^2, G_k = (y_k - 6)^2 C
                                                                  10 式(10)で表される。
ある。
【0065】また、上記式(8)を、Pstdが10の場 *
                                                                         [0066]
                        (C_{k-6}, C_{k-5}, C_{k-4}, C_{k-3}, C_{k-2}, C_{k-1}, C_k) = (0,0,0,x,1,1,0)  0 \ge 3
                          Pa-Pb = (A_{k-1}-B_{k-1})+(B_{k-1}-D_{k-1})+(D_{k-1}-F_{k-1})+(E_k-F_k)
                        (C_{k-6}, C_{k-5}, C_{k-4}, C_{k-3}, C_{k-2}, C_{k-1}, C_k) = (0,0,0,x,1,1,1)  0 \in \mathfrak{F}
                          Pa-Pb = (A_{k-1}-B_{k-2})+(B_{k-2}-D_{k-2})+(D_{k-1}-F_{k-1})+(F_k-G_k)
                        (C_{k-6}\,,\,C_{k-5}\,,\,C_{k-4}\,,\,C_{k-3}\,,\,C_{k-2}\,,\,C_{k-1}\,,\,C_{k})=(0,1,1,x,0,0,0)のとき
                          Pa-Pb = (E_{k-1}-F_{k-1})+(D_{k-1}-F_{k-1})+(B_{k-1}-D_{k-1})+(A_k-B_k)
                        (C_{k-6}, C_{k-5}, C_{k-4}, C_{k-3}, C_{k-1}, C_{k-1}, C_k) = (0,1,1,x,0,0,1)のとき
                          Pa-Pb = (E_{k-1}-F_{k-2})+(D_{k-1}-F_{k-1})+(B_{k-1}-D_{k-1})+(B_k-C_k)
                        (C_{k-6}, C_{k-5}, C_{k-4}, C_{k-3}, C_{k-2}, C_{k-1}, C_k) = (1,0,0,X,1,1,0)のとき
                          Pa-Pb = (B_{k-3}-C_{k-3})+(B_{k-2}-D_{k-2})+(D_{k-1}-F_{k-1})+(E_k-F_k)
                        (C_{k-6}, C_{k-5}, C_{k-4}, C_{k-3}, C_{k-2}, C_{k-1}, C_k) = (1,0,0,X,1,1,1) 0 \ge 3
                          Pa-Pb = (B_{k-3}-C_{k-3})+(B_{k-2}-D_{k-2})+(D_{k-1}-F_{k-1})+(F_k-G_k)
                        (C_{k-6}, C_{k-5}, C_{k-4}, C_{k-3}, C_{k-2}, C_{k-1}, C_k) = (1,1,1,x,0,0,0) 0 \ge 3
                          Pa-Pb = (F_{k-3}-G_{k-3})+(D_{k-2}-F_{k-2})+(B_{k-1}-D_{k-1})+(A_k-B_k)
                        (C_{k-6}, C_{k-5}, C_{k-4}, C_{k-3}, C_{k-2}, C_{k-1}, C_k) = (1,1,1,x,0,0,1)のとき
                          Pa-Pb = (F_{k-1}-G_{k-1})+(D_{k-1}-F_{k-1})+(B_{k-1}-D_{k-1})+(B_{k}-G_{k})
                                                                                                      ...(9)
 [0067]
                        (C_{k-7}, C_{k-6}, C_{k-5}, C_{k-4}, C_{k-3}, C_{k-2}, C_{k-1}, C_k) = (0,0,0,x,x,0,0,0)  0 \ge 3
                          Pa-Pb = (A_{k-4}-B_{k-4})+(A_{k-3}-D_{k-3})+(A_{k-2}-E_{k-2})+(A_{k-1}-D_{k-1})+(A_k-B_k)
                        (C_{k-7}, C_{k-6}, C_{k-5}, C_{k-4}, C_{k-3}, C_{k-2}, C_{k-1}, C_k) = (0,0,0,x,x,0,0,1)のとき
                           Pa-Pb = (A_{k-1}-B_{k-1})+(A_{k-1}-D_{k-1})+(A_{k-2}-E_{k-2})+(A_{k-1}-D_{k-1})+(B_k-C_k)
                        (Ck_7, Ck_5, Ck_5, Ck_4, Ck_1, Ck_2, Ck_1, Ck) = (0,1,1,x,x,1,1,0)のとき
                          Pa-Pb = (E_{k-4}-F_{k-4})+(D_{k-3}-G_{k-3})+(C_{k-2}-G_{k-2})+(D_{k-1}-G_{k-1})+(E_k-F_k)
                        (C_{k-7}, C_{k-6}, C_{k-5}, C_{k-4}, C_{k-3}, C_{k-2}, C_{k-1}, C_k) = (0,1,1,x,x,1,1,1) 0 \ge 3
                           Pa-Pb = (E_{k-4}-F_{k-4})+(D_{k-1}-G_{k-1})+(C_{k-2}-G_{k-2})+(D_{k-1}-G_{k-1})+(F_k-G_k)
                        (C_{k-7}, C_{k-6}, C_{k-5}, C_{k-4}, C_{k-3}, C_{k-2}, C_{k-1}, C_k) = (1,0,0,X,X,0,0,0)のとき
                           Pa-Pb = (B_{k-1}-C_{k-1})+(A_{k-1}-D_{k-1})+(A_{k-2}-E_{k-2})+(A_{k-1}-D_{k-1})+(A_k-B_k)
                        (Ck_7, Ck_5, Ck_5, Ck_4, Ck_3, Ck_2, Ck_1, Ck) = (1,0,0,X,X,0,0,1)のとき
                          Pa-Pb = (B_{k-4}-C_{k-4})+(A_{k-3}-D_{k-3})+(A_{k-2}-E_{k-2})+(A_{k-1}-D_{k-1})+(B_k-C_k)
                        (C_{k-7}, C_{k-6}, C_{k-5}, C_{k-4}, C_{k-3}, C_{k-2}, C_{k-1}, C_k) = (1,1,1,X,X,1,1,0)のとき
                           Pa-Pb = (F_{k-4}-G_{k-4})+(D_{k-3}-G_{k-3})+(C_{k-2}-G_{k-2})+(D_{k-1}-G_{k-1})+(E_k-F_k)
                        (Ck_7, Ck_6, Ck_5, Ck_4, Ck_9, Ck_1, Ck_1, Ck) = (1,1,1,x,x,1,1,1)のとき
                           Pa-Pb = (F_{k-1}-G_{k-1}) + (D_{k-3}-G_{k-3}) + (C_{k-2}-G_{k-2}) + (D_{k-1}-G_{k-1}) + (F_{k}-G_{k})
```

【0068】ととで、それぞれの場合について誤り率の 指標を得ることについて考える。 Pstdが10である ような状態遷移では、最尤復号結果 c いから式(9)を満た

値Paveiを求める。他方、Pstdが36であるよ うな状態遷移では、最尤復号結果 c, から式(10)を満た すPα-Pbを求め、その分布から標準偏差σ¸。と平均 **すPa-Pbを求め、その分布から標準偏差σ10と平均 50 値Pave36を求める。それぞれの分布が正規分布であ**

... (10)

ると仮定すると、誤りを起こす確率P10, P16は、それ ぞれ下記の式(11)および(12)で表される。すなわち、最 尤復号結果のパターンどとに誤り率を推定することがで き、標準偏差の1.0および平均値Pave1.0、または、標 準偏差σ、および平均値Pave、を再生信号の品質の 指標として用いることができる。

 $P_{10}(\sigma_{10}, Pave_{10}) = erfc(\frac{10 + Pave_{10}}{\sigma_{10}})$...(11)

[0070] 【数5】

*【数4】

[0069]

 $P_{36}(\sigma_{36}, Pave_{36}) = erfc(\frac{36 + Pave_{36}}{\sigma_{36}})$

【0071】また、状態遷移のパターンを検出する範囲 を1時刻増やし、時刻k-6から時刻kの範囲で2つの 状態遷移列を取り得る状態遷移の組み合わせバターンを 検出する場合には、以下の表3に示される8パターンが※

※さらに検出され得る。 [0072]

【表3】

2つの遷移列をとりうる最短の状態遷移の組み合わせ

	復号結果の信頼性 Pa-Pb	
状態遷移	Pa=0 のとき	Pb=0 のとき
$S0_{k-6} \rightarrow S0_k$	-12	+12
$S0_{k-6} \rightarrow S1_k$	-12	+12
$S2_{k-6} \rightarrow S3_k$	-12	+12
$S2_{k-6} \rightarrow S4_k$	-12	+12
$S5_{k-6} \rightarrow S0_k$	-12	+12
$S5_{k-6} \rightarrow S1_k$	-12	+12
$S3_{k-6} \rightarrow S3_k$	-12	+12
$S3_{k-6} \rightarrow S4_k$	-12	+12

【0073】上記式(11)、(12)と同様に、表3のパター ンにおける誤りを起とす確率P.,は、式(13)で示され る。

[0074] 【数6】

$$P_{12}(\sigma_{12}, Pave_{12}) = erfc(\frac{12 + Pave_{12}}{\sigma_{12}})$$
 ... (13)

【0075】 C C で重要なのは、信頼性 | Pa-Pb | を再生信号品質の指標として好適に利用するためには、 誤る可能性(誤り率)が大きい状態遷移のパターンのみ を検出すればよいというととである。すなわち、すべて の状態遷移のパターンを検出しなくても、誤り率と相関 40 のある指標を得ることができる。

【0076】ととで、誤る可能性が大きい状態遷移バタ ーンとは、信頼性 | Pa - Pb | の最大値が小さくなる ような状態遷移パターン(すなわち、パスAとパスBと の絶対距離であるユークリッド距離が最小となるパター ン) である。ととでは、表2に示した、PaまたはPb のいずれか一方が0の場合においてPa-Pb=±10 をとる8つのパターンがこれに該当する。

【0077】再生信号に含まれる雑音のうちホワイトノ

ることが予想される。P₁₀のみ1ビットシフトエラーを 示し、他のパターンは2ビット以上のシフトエラーを意 味する。PRML処理後のエラーパターンを分析する

30 と、ほとんどが、1 ビットシフトエラーであるため、P いを用いる式(11)により再生信号の誤り率を適切に推定 できる。このように、所定の期間に所定の状態遷移を取 るパターンを検出し、この検出された状態遷移における | Pa-Pb|-Pstdの分布の標準偏差σ₁₀、平均 値Pave10を指標として用いて、再生信号の品質を評 価することが可能である。

[0078]上述のように誤り率は標準偏差 σ 1.。を用い て予測され得るが、例えば、以下の式(14)で定義される PRML誤差指標MLSA (Maximum Likelihood Seque nceAmplitude)を信号品質(誤り率)を示す指標として 用いてもよい。

[0079]

【数7】

$$M = \frac{\sigma_{10}}{2 \cdot d_{\min}^2} [\%] \qquad \cdots (14)$$

【0080】ことで、d'...は、取り得る2つのパスの ユークリッド距離の最小値の2乗であり、本実施形態の 変調符号とPRML方式との組み合わせでは10とな イズが支配的であるとすると、P1.0>P1.2>>P1.6とな 50 る。なお、上記の指標MLSAは、式(11)における平均 値Pave1。が0となるとの仮定のもとに規定されてい る。これは、平均値Pave1。は典型的にはOに近い値 をとるものと考えることができ、平均値Pave10を考 慮しない場合にも、指標として誤り率との相関性を持つ ものが得られるからである。

【0081】式(14)で定義した指標MLSAと式(11)よ り算出できる誤り率BER (BitError Rat e) との関係を図16に示す。図2で示した、ジッタと 誤り率の関係と同様に、指標MLSAの増加にしたがっ て誤り率が増加しているととがわかる。すなわち、指標 10 MLSAを用いて、PRML処理後の誤り率を予想する ことができることがわかる。

【0082】なお、以上には、一般的な(C0, C1, C1, C0)等化(C0, C1は任意の正の数)の一例 として、PR (1, 2, 2, 1) 等化が適用される場合 について具体的に説明したが、これ以外の(CO,C

1, C1, C0) 等化(C0, C1は任意の正の数)が*

* 適用される場合についても上記と同様の手順によって誤 り率と相関を持つ指標を得ることができる。

【0083】以下、上記の形態とは異なる形態として、 最小極性反転間隔が2である記録符号が用いられるとと もにPR(CO, C1, CO)等化(例えば、PR (1, 2, 1) 等化) が適用される形態について説明す

【0084】記録符号(0または1のいずれか)を以下 のように表記する。

る。なお、CO、C1は任意の正の数である。

[0085]

現時刻の記録符号 : b. 1時刻前の記録符号: b 🛌 2時刻前の記録符号: b_{k-2}

...(15)

【0086】PR (CO, C1, CO) 等化されている場合の 再生信号の理想的な値をLevelvとすると、Lev e l vは以下の式(15)で表される。

[0087]

Level $v = C0 \times b_{k-2} + C1 \times b_{k-1} + C0 \times b_k$

※る。 【0088】Cとでkは時刻を表す整数、vは0~3ま

での整数である。また、時刻kでの状態をS(b_{k-1},b_k) 20 【0089】

とすると以下の表4に示すような状態遷移表が得られ ※

【表4】

最小極性反転間隔2とPR (Co, C1, Co) 等化の制約から定まる状態遷移表

時刻 k-1 での状態	時刻kでの状態	bk / Levelv
$S(b_{k\cdot 2},b_{k\cdot 1})$	$S(b_{k-1},b_k)$	
S (0, 0)	S (0, 0)	0/0
S (0, 0)	S (0, 1)	1/C0
S (0, 1)	S (1, 1)	1 / C0+C1
S (1, 1)	S (1, 0)	0 / C1+C0
S (1, 1)	S (1, 1)	1/C0+C1+C0
S (1, 0)	S (0, 0)	0 / C0

【0090】簡単のために時刻kでの状態S(0,0)kを SO_k、状態S (0,1)_kをS 1_k、状態S (1,1)_kをS 2, 状態S(1,0),をS3,というように表記する。と の場合の状態遷移は図17に示す状態遷移図で示され、 また、これを時間軸に関して展開すると図18に示すト レリス図が得られる。

【0091】ととで、記録符号の最小極性反転間隔が2★

★であり、PR(CO, C1, CO)等化が用いられているとい う条件の下では、ある時刻の所定の状態から別の時刻の 所定の状態へ遷移するときに2つの状態遷移 (パスAお よびパスB)を取り得るような状態遷移パターン (状態 の組み合わせ)は表5に示すように6通り存在する。 [0092]

【表5】

2つの遷移をとりうる状態遷移と対応するパス

状態遷移	パスAの記録符号	パスBの記録符号
	(b_{k-1}, \cdots, b_k)	(b_{k-i}, \cdots, b_k)
$S0_{k-3} \rightarrow S2_k$	(0,0,0,1,1)	(0,0,1,1,1)
$S2_{k-3} \rightarrow S0_k$	(1,1,0,0,0,)	(1,1,1,0,0)
$S0_{k\cdot 3} \rightarrow S0_k$	(0,0,0,0,0)	(0,0,1,1,0,0)
$S2_{k\cdot 3} \rightarrow S2_k$	(1,1,0,0,1,1)	(1,1,1,1,1,1)
$S0_{k-4} \rightarrow S0_k$	(0,0,0,1,1,0,0)	(0,0,1,1,0,0,0)
$S2_{k-4} \rightarrow S2_k$	(1,1,0,0,0,1,1)	(1,1,1,0,0,1,1)

[0093] ことで、パスAとパスBとのいずれがより 確からしいかが判断される。この判断は、バスAが示す 理想的なサンプル値(期待値)と実際のサンプル値との ずれの大きさと、バスBが示す理想的なサンプル値(期 待値)と実際のサンブル値とのずれの大きさとを比較す るととによって行なうことができる。

【0094】例えば、状態遷移SO_{k-}, → S2_kが推定され たとすると、パスA (SOk-3、SOk-2、S1k-1、S2k)、パス B(SO_{k-3}、S1_{k-1}、S2_{k-1}、S2_k)のいずれを遷移した場合 であっても時刻k-3では状態SQ., をとり、時刻k ではS2をとる。この場合、時刻k-2から時刻kまで * * の期待値と再生信号の値y₁₋₁、y₁との差の2 乗の累積値によってパスAかパスBのどちらの状態遷移 がより確からしいかが判断される。ここで、パスAが示 す時刻k-2から時刻kまでの期待値のそれぞれと再生 信号 y , , , から y , までの値との差の2 乗の累積値をP a とし、パスBの時刻 k - 2 から時刻 k までの期待値と再 生信号y,-,からy,までの値との差の2乗の累積値をP bとすると、累積値Paは以下の式(16)で表され、累 積値Pbは以下の式(17)で表される。

10 [0095]

$$Pa= (y_{k-2}-0)^2 + (y_{k-1}-0)^2 + (y_k-(0.1+0.2))^2 \cdots (16)$$

[0096]

Pb=
$$(y_{k-2} - C0)^2 + (y_{k-1} - (C0+C1))^2 + (y_k - (2 \times C0+C1))^2 \cdots (17)$$

【0097】 CCで、Paく<PbであればパスAの可能性 が高いと推定され、Pa>>PbであればパスBの可能性が 高いと推定される。すなわち、最小極性反転間隔が2で ある記録符号とPR (CO, C1, CO) 等化を用いた場合に おいても、 | Pa-Pb | を用いて復号結果の信頼性を 判断することができる。また、 | Pa-Pb | の分布に 20 りの状態遷移のパターンが挙げられる。 基づいて再生信号の品質の評価(誤り率の推定)を行な うととができる。

※【0098】また、白色のノイズが伝送路に重畳された 場合を考えると、誤りをもっとも起こしうる状態遷移は パスAとパスBとのユークリッド距離が最小となるものと 考えられる。このようにユークリッド距離が最小となる 2つのパスを取るものとしては、以下の表6に示す2通

[0099]

【表6】

2つの遷移をとりうる状態遷移と対応するパス

状態遷移	パスAの記録符号	パスBの記録符号
	(b_{k-1}, \cdots, b_k)	(b_{k-i}, \cdots, b_k)
$S0_{k\cdot 3} \rightarrow S2_k$	(0,0,0,1,1)	(0,0,1,1,1)
$S2_{k-3} \rightarrow S0_k$	(1,1,0,0,0,)	(1,1,1,0,0)

【0100】ととで、復号結果をc,とし(kは整

★まとめると式(18)が得られる。

数)、表6に示す状態遷移における信頼性Pa-Pbを★30 【0101】

$$(C_{k-4}, C_{k-3}, C_{k-2}, C_{k-1}, C_k) = (0,0,x,1,1)$$
のとぎ $P_{a}-P_{b}=(AA_{k-2}-BB_{k-2})+(BB_{k-1}-CC_{k-1})+(CC_{k}-DC_{k})$ $(C_{k-4}, C_{k-3}, C_{k-2}, C_{k-1}, C_{k}) = (1,1,x,0,0)$ のとぎ $P_{a}-P_{b}=(CC_{k-2}-DC_{k-2})+(BB_{k-1}-CC_{k-1})+(AA_{k}-BB_{k})$

... (18)

【0102】CCで、AA_k、BB_k、CC_k、DO_kは以下の式で ☆ [0103] 表される。 ☆

$$AA_k = (y_k - 0)^2$$
,
 $CC_k = (y_k - (CO+C1))^2$.

 $CC_k = (y_k - (CO+C1))^2$

【0104】復号結果c,から式(18)を満たす | Pa - P b | - (2 × co² + c¹²) を求め、その分布から標準 偏差σと平均値Paνeを求める。分布が正規分布であ ると仮定すると、誤りを起こす確率は式(19)で表され る。したがって標準偏差σと平均値Paveより再生信号の 誤り率を推定でき、信号品質の指標とすることができ

[0105] 【数8】

$$P(\sigma, Pave) = erfc(\frac{Pave}{\sigma})$$
 ...(19)

 $BB_k = (y_k - C0)^2$

 $DD_k = (y_k - (2 \times C0 + C1))^2$

40 【0106】 このようにして、最小極性反転間隔が2で ある記録符号が用いられるとともにPR(С0,С1, C0) 等化が適用されている場合にも、所定の状態遷移 をとるパスの所定の期間における確からしさの差 | Pa -Pb | に基づいて、再生信号の品質を評価することが できる。

【0107】以下、上記の形態とは異なる形態として、 最小極性反転間隔が2である符号とPR(CO, C1, C2, CL CO) 等化が適用される形態について説明する。な お、CO、C1、C2は任意の正の数である。

50 【0108】記録符号を以下のように表記する。

23

* 4時刻前の記録符号: b * - 4

現時刻の記録符号 : b .

[0109]

1時刻前の記録符号: b_{k-1}

2時刻前の記録符号: b,.., 3時刻前の記録符号: b,_,

【0110】PR (CO, C1, C2, C1, C0) 等化されてい る場合の再生信号の理想的な値をLevelvとする と、Levelvは以下の式(20)で表される。

[0111]

Levelv= $C0 \times b_{k-1} + C1 \times b_{k-1} + C2 \times b_{k-2} + C1 \times b_{k-1} + C0 \times b_k \cdots (20)$

[0112] ことで k は時刻を表す整数、 v は 0~8 ま ※ 遷移表が得られる。

での整数である。また、時刻 k での状態を S (b_{k-3},

[0113]

b, - 2 , b, - 1 , b,)とすると、以下の表7に示すような状態 ※

【表7】

最小極性反転間隔2とPR (C0, C1, C2, C1, C0) 等化の制約から定まる状態遷移表

時刻 k-1 での状態	時刻kでの状態	b _k / LEVELv
$S(b_{k-4},b_{k-3},b_{k-2},b_{k-1})$	$S(b_{k-3},b_{k-2},b_{k-1},b_k)$	
S(0,0,0,0)	S(0,0,0,0)	0/0
S(0,0,0,0)	S(0,0,0,1)	1/C0
S(0,0,0,1)	S(0,0,1,1)	1/C0+C1
S(0,0,1,1)	S(0,1,1,0)	0/C1+C2
S(0,0,1,1)	S(0,1,1,1)	1/C0+C1+C2
S(0,1,1,0)	S(1,1,0,0)	0/C1+C2
S(0,1,1,1)	S(1,1,1,0)	0/2*C1+C2
S(0,1,1,1)	S(1,1,1,1)	1/C0+2*C1+C2
S(1,0,0,0)	S(0,0,0,0)	0/C0
S(1,0,0,0)	S(0,0,0,1)	1/2*C0
S(1,0,0,1)	S(0,0,1,1)	1/2*C0+C1
S(1,1,0,0)	S(1,0,0,0)	0/C0+C1
S(1,1,0,0)	S(1,0,0,1)	1/2*C0+C1
S(1,1,1,0)	S(1,1,0,0)	0/C0+C1+C2
S(1,1,1,1)	S(1,1,1,0)	0/C0+2*C1+C2
S(1,1,1,1)	S(1,1,1,1)	1/2*C0+2*C1+C2

【0114】簡単のために時刻kでの状態S(0,0,0,0) ൂをS0。、状態S(0,0,0,1)。をSl。、状態S(0,0,1, 1,1),をS4,、状態S(1,1,1,0),をS5,、状態S(1, 1,0,0),をS6,、状態S(1,0,0,0),をS7,、状態S (1,0,0,1),をS8,、状態S(0,1,1,0),をS9,という ように表記する。との場合の状態遷移は図19に示す状 態遷移図で示され、また、これを時間軸に関して展開す ると図20に示すトレリス図が得られる。

【0115】ことで、記録符号の最小極性反転間隔が2 であり、PR (CO, C1, C2, C1, C0) 等化が用いられて 1) を S 2 t、 状態 S (0,1,1,1) を S 3 t、 状態 S (1,1, 30 いるという条件の下では、ある時刻の所定の状態から別 の時刻の所定の状態へ遷移するときに2つの状態遷移 (パスAおよびパスB)を取り得るような状態遷移パタ ーン (状態の組み合わせ) は表8~10に示すように9 0通り存在する。

[0116]

【表8】

25

2つの遷移をとりうる状態遷移と対応するパス

状態遷移	パスAの記録符号	パスBの記録符号
	(b_{k-i}, \cdots, b_k)	(b_{k-i}, \dots, b_k)
$S0_{k-5} \rightarrow S6_k$	(0,0,0,0,0,1,1,0,0)	(0,0,0,0,1,1,1,0,0)
$S0_{k-5} \rightarrow S5_k$	(0,0,0,0,0,1,1,1,0)	(0,0,0,0,1,1,1,1,0)
$S0_{k-5} \rightarrow S4_k$	(0,0,0,0,0,1,1,1,1)	(0,0,0,0,1,1,1,1,1)
$S2_{k\cdot 5} \rightarrow S0_k$	(0,0,1,1,0,0,0,0,0)	(0,0,1,1,1,0,0,0,0)
$S2_{k-5} \rightarrow S1_k$	(0,0,1,1,0,0,0,0,1)	(0,0,1,1,1,0,0,0,1)
$S2_{k\cdot 5} \rightarrow S2_k$	(0,0,1,1,0,0,0,1,1)	(0,0,1,1,1,0,0,1,1)
$S3_{k\cdot 5} \rightarrow S0_k$	(0,1,1,1,0,0,0,0,0)	(0,1,1,1,1,0,0,0,0)
$S3_{k\cdot 5} \rightarrow S1_k$	(0,1,1,1,0,0,0,0,1)	(0,1,1,1,1,0,0,0,1)
$S3_{k-5} \rightarrow S2_k$	(0,1,1,1,0,0,0,1,1)	(0,1,1,1,1,0,0,1,1)
$S7_{k-5} \rightarrow S6_k$	(1,0,0,0,0,1,1,0,0)	(1,0,0,0,1,1,1,0,0)
$S7_{k-5} \rightarrow S5_k$	(1,0,0,0,0,1,1,1,0)	(1,0,0,0,1,1,1,1,0)
$S7_{k-5} \rightarrow S4_k$	(1,0,0,0,0,1,1,1,1)	(1,0,0,0,1,1,1,1,1)
$S6_{k-5} \rightarrow S6_k$	(1,1,0,0,0,1,1,0,0)	(1,1,0,0,1,1,1,0,0)
$S6_{k-5} \rightarrow S5_k$	(1,1,0,0,0,1,1,1,0)	(1,1,0,0,1,1,1,1,0)
$S6_{k-5} \rightarrow S4_k$	(1,1,0,0,0,1,1,1,1)	(1,1,0,0,1,1,1,1,1)
$S4_{k-5} \rightarrow S0_k$	(1,1,1,1,0,0,0,0,0)	(1,1,1,1,1,0,0,0,0)
$S4_{k\cdot 5} \rightarrow S1_k$	(1,1,1,1,0,0,0,0,1)	(1,1,1,1,1,0,0,0,1)
$S4_{k-5} \rightarrow S2_k$	(1,1,1,1,0,0,0,1,1)	(1,1,1,1,1,0,0,1,1)
$S0_{k-6} \rightarrow S0_k$	(0,0,0,0,0,0,0,0,0)	(0,0,0,0,1,1,0,0,0,0)
$S0_{k-6} \rightarrow S1_k$	(0,0,0,0,0,0,0,0,1)	(0,0,0,0,1,1,0,0,0,1)
$S0_{k-6} \rightarrow S2_k$	(0,0,0,0,0,0,0,1,1)	(0,0,0,0,1,1,0,0,1,1)
$S2_{k-6} \rightarrow S6_k$	(0,0,1,1,0,0,1,1,0,0)	(0,0,1,1,1,1,1,0,0)
$S2_{k-6} \rightarrow S5_k$	(0,0,1,1,0,0,1,1,1,0)	(0,0,1,1,1,1,1,1,0)
$S2_{k-6} \rightarrow S4_k$	(0,0,1,1,0,0,1,1,1,1)	(0,0,1,1,1,1,1,1,1)
$S3_{k-6} \rightarrow S6_k$	(0,1,1,1,0,0,1,1,0,0)	(0,1,1,1,1,1,1,0,0)
$S3_{k-6} \rightarrow S5_k$	(0,1,1,1,0,0,1,1,1,0)	(0,1,1,1,1,1,1,1,0)
$S3_{k-6} \rightarrow S4_k$	(0,1,1,1,0,0,1,1,1,1)	(0,1,1,1,1,1,1,1,1)
$S7_{k-6} \rightarrow S0_k$	(1,0,0,0,0,0,0,0,0,0)	(1,0,0,0,1,1,0,0,0,0)
$S7_{k-6} \rightarrow S1_k$	(1,0,0,0,0,0,0,0,0,1)	(1,0,0,0,1,1,0,0,0,1)
$S7_{k-6} \rightarrow S2_k$	(1,0,0,0,0,0,0,1,1)	(1,0,0,0,1,1,0,0,1,1)
$S6_{k-6} \rightarrow S0_k$	(1,1,0,0,0,0,0,0,0,0)	(1,1,0,0,1,1,0,0,0,0)
$S6_{k-6} \rightarrow S1_k$	(1,1,0,0,0,0,0,0,0,1)	(1,1,0,0,1,1,0,0,0,1)
$S6_{k\cdot 6} \rightarrow S2_k$	(1,1,0,0,0,0,0,1,1)	(1,1,0,0,1,1,0,0,1,1)
$S4_{k-6} \rightarrow S6_k$	(1,1,1,1,0,0,1,1,0,0)	(1,1,1,1,1,1,1,0,0)
$S4_{k-6} \rightarrow S5_k$	(1,1,1,1,0,0,1,1,1,0)	(1,1,1,1,1,1,1,1,0)
$S4_{k-6} \rightarrow S4_k$	(1,1,1,1,0,0,1,1,1,1)	(1,1,1,1,1,1,1,1,1)

【0117】 【表9】

28

状態遷移	パスAの記録符号	パスBの記録符号
	(b_{k-i}, \cdots, b_k)	$(b_{\mathbf{k}-\mathbf{i}},\cdots,b_{\mathbf{k}})$
$S0_{k\cdot 7} \rightarrow S0_k$	(0,0,0,0,0,1,1,0,0,0,0)	(0,0,0,0,1,1,0,0,0,0,0)
$S0_{k-7} \rightarrow S1_k$	(0,0,0,0,0,1,1,0,0,0,1)	(0,0,0,0,1,1,0,0,0,0,1)
$S0_{k\cdot7} \rightarrow S2_k$	(0,0,0,0,0,1,1,0,0,1,1)	(0,0,0,0,1,1,0,0,0,1,1)
$S2_{k\cdot7} \rightarrow S6_k$	(0,0,1,1,0,0,1,1,1,0,0)	(0,0,1,1,1,0,0,1,1,0,0)
$S2_{k\cdot7} \rightarrow S5_k$	(0,0,1,1,0,0,1,1,1,1,0)	(0,0,1,1,1,0,0,1,1,1,0)
$S2_{k-7} \rightarrow S4_k$	(0,0,1,1,0,0,1,1,1,1,1)	(0,0,1,1,1,0,0,1,1,1,1)
S3 _{k·7} → S6 _k	(0,1,1,1,0,0,1,1,1,0,0)	(0,1,1,1,1,0,0,1,1,0,0)
$S3_{k\cdot7} \rightarrow S5_k$	(0,1,1,1,0,0,1,1,1,1,0)	(0,1,1,1,1,0,0,1,1,1,0)
$S3_{k-7} \rightarrow S4_k$	(0,1,1,1,0,0,1,1,1,1,1)	(0,1,1,1,1,0,0,1,1,1,1)
$S7_{k\cdot7} \rightarrow S0_k$	(1,0,0,0,0,1,1,0,0,0,0)	(1,0,0,0,1,1,0,0,0,0,0)
$S7_{k\cdot7} \rightarrow S1_k$	(1,0,0,0,0,1,1,0,0,0,1)	(1,0,0,0,1,1,0,0,0,0,1)
$S7_{k\cdot7} \rightarrow S2_k$	(1,0,0,0,0,1,1,0,0,1,1)	(1,0,0,0,1,1,0,0,0,1,1)
$S6_{k\cdot7} \rightarrow S0_k$	(1,1,0,0,0,1,1,0,0,0,0)	(1,1,0,0,1,1,0,0,0,0,0)
$S6_{k\cdot7} \rightarrow S1_k$	(1,1,0,0,0,1,1,0,0,0,1)	(1,1,0,0,1,1,0,0,0,0,1)
$S6_{k\cdot7} \rightarrow S2_k$	(1,1,0,0,0,1,1,0,0,1,1)	(1,1,0,0,1,1,0,0,0,1,1)
$S4_{k-7} \rightarrow S6_k$	(1,1,1,1,0,0,1,1,1,0,0)	(1,1,1,1,1,0,0,1,1,0,0)
$S4_{k-7} \rightarrow S5_k$	(1,1,1,1,0,0,1,1,1,1,0)	(1,1,1,1,1,0,0,1,1,1,0)
S4k-7 → S4k	(1,1,1,1,0,0,1,1,1,1,1)	(1,1,1,1,1,0,0,1,1,1,1)
$S0_{k-8} \rightarrow S0_k$	(0,0,0,0,0,1,1,1,0,0,0,0)	(0,0,0,0,1,1,1,0,0,0,0,0)
$S0_{k-8} \rightarrow S1_k$	(0,0,0,0,0,1,1,1,0,0,0,1)	(0,0,0,0,1,1,1,0,0,0,0,1)
$S0_{k-8} \rightarrow S2_k$	(0,0,0,0,0,1,1,1,0,0,1,1)	(0,0,0,0,1,1,1,0,0,0,1,1)
$S2_{k-8} \rightarrow S6_k$	(0,0,1,1,0,0,0,1,1,1,0,0)	(0,0,1,1,1,0,0,0,1,1,0,0)
$S2_{k-8} \rightarrow S5_k$	(0,0,1,1,0,0,0,1,1,1,1,0)	(0,0,1,1,1,0,0,0,1,1,1,0)
$S2_{k\cdot 8} \rightarrow S4_k$	(0,0,1,1,0,0,0,1,1,1,1,1)	(0,0,1,1,1,0,0,0,1,1,1,1)
$S3_{k-8} \rightarrow S6_k$	(0,1,1,1,0,0,0,1,1,1,0,0)	(0,1,1,1,1,0,0,0,1,1,0,0)
$S3_{k-8} \rightarrow S5_k$	(0,1,1,1,0,0,0,1,1,1,1,0)	(0,1,1,1,1,0,0,0,1,1,1,0)
$S3_{k-8} \rightarrow S4_k$	(0,1,1,1,0,0,0,1,1,1,1,1)	(0,1,1,1,1,0,0,0,1,1,1,1)
$S7_{k-8} \rightarrow S0_k$	(1,0,0,0,0,1,1,1,0,0,0,0)	(1,0,0,0,1,1,1,0,0,0,0,0)
$S7_{k-8} \rightarrow S1_k$	(1,0,0,0,0,1,1,1,0,0,0,1)	(1,0,0,0,1,1,1,0,0,0,0,1)
$S7_{k-8} \rightarrow S2_k$	(1,0,0,0,0,1,1,1,0,0,1,1)	(1,0,0,0,1,1,1,0,0,0,1,1)
$S6_{k-8} \rightarrow S0_k$	(1,1,0,0,0,1,1,1,0,0,0,0)	(1,1,0,0,1,1,1,0,0,0,0,0,0)
$S6_{k\cdot 8} \rightarrow S1_k$	(1,1,0,0,0,1,1,1,0,0,0,1)	(1,1,0,0,1,1,1,0,0,0,0,1)
$S6_{k-8} \rightarrow S2_k$	(1,1,0,0,0,1,1,1,0,0,1,1)	(1,1,0,0,1,1,1,0,0,0,1,1)
$S4_{k-8} \rightarrow S6_k$	(1,1,1,1,0,0,0,1,1,1,0,0)	(1,1,1,1,1,0,0,0,1,1,0,0)
$S4_{k-8} \rightarrow S5_k$	(1,1,1,1,0,0,0,1,1,1,1,0)	(1,1,1,1,1,0,0,0,1,1,1,0)
$S4_{k-8} \rightarrow S4_k$	(1,1,1,1,0,0,0,1,1,1,1,1)	(1,1,1,1,1,0,0,0,1,1,1,1)

【0118】 40 【表10】

	F	
状態遷移	パスAの記録符号	パスBの記録符号
	(b_{k-i}, \cdots, b_k)	(b_{k-i}, \cdots, b_k)
$S0_{k-9} \rightarrow S0_k$	(0,0,0,0,0,1,1,1,1,0,0,0,0)	(0,0,0,0,1,1,1,1,0,0,0,0,0,0)
$S0_{k-9} \rightarrow S1_k$	(0,0,0,0,0,1,1,1,1,0,0,0,1)	(0,0,0,0,1,1,1,1,0,0,0,0,1)
$S0_{k-9} \rightarrow S2_k$	(0,0,0,0,0,1,1,1,1,0,0,1,1)	(0,0,0,0,1,1,1,1,0,0,0,1,1)
$S2_{k-9} \rightarrow S6_k$	(0,0,1,1,0,0,0,0,1,1,1,0,0)	(0,0,1,1,1,0,0,0,0,1,1,0,0)
$S2_{k-9} \rightarrow S5_k$	(0,0,1,1,0,0,0,0,1,1,1,1,0)	(0,0,1,1,1,0,0,0,0,1,1,1,0)
$S2_{k\cdot 9} \rightarrow S4_k$	(0,0,1,1,0,0,0,0,1,1,1,1,1)	(0,0,1,1,1,0,0,0,0,1,1,1,1)
$S3_{k-9} \rightarrow S6_k$	(0,1,1,1,0,0,0,0,1,1,1,0,0)	(0,1,1,1,1,0,0,0,0,1,1,0,0)
$S3_{k-9} \rightarrow S5_k$	(0,1,1,1,0,0,0,0,1,1,1,1,0)	(0,1,1,1,1,0,0,0,0,1,1,1,0)
$S3_{k\cdot 9} \rightarrow S4_k$	(0,1,1,1,0,0,0,0,1,1,1,1,1)	(0,1,1,1,1,0,0,0,0,1,1,1,1)
$S7_{k-9} \rightarrow S0_k$	(1,0,0,0,0,1,1,1,1,0,0,0,0)	(1,0,0,0,1,1,1,1,0,0,0,0,0,0)
$S7_{k-9} \rightarrow S1_k$	(1,0,0,0,0,1,1,1,1,0,0,0,1)	(1,0,0,0,1,1,1,1,0,0,0,0,1)
$S7_{k-9} \rightarrow S2_k$	(1,0,0,0,0,1,1,1,1,0,0,1,1)	(1,0,0,0,1,1,1,1,0,0,0,1,1)
S6k-9 → S0k	(1,1,0,0,0,1,1,1,1,0,0,0,0)	(1,1,0,0,1,1,1,1,0,0,0,0,0)
$S6_{k-9} \rightarrow S1_k$	(1,1,0,0,0,1,1,1,1,0,0,0,1)	(1,1,0,0,1,1,1,1,0,0,0,0,1)
$S6_{k-9} \rightarrow S2_k$	(1,1,0,0,0,1,1,1,1,0,0,1,1)	(1,1,0,0,1,1,1,1,0,0,0,1,1)
$S4_{k-9} \rightarrow S6_k$	(1,1,1,1,0,0,0,0,1,1,1,0,0)	(1,1,1,1,1,0,0,0,0,1,1,0,0)
$S4_{k-9} \rightarrow S5_k$	(1,1,1,1,0,0,0,0,1,1,1,1,0)	(1,1,1,1,1,0,0,0,0,1,1,1,0)
$S4_{k-9} \rightarrow S4_k$	(1,1,1,1,0,0,0,0,1,1,1,1,1)	(1,1,1,1,1,0,0,0,0,1,1,1,1)

【0119】なお、表8~10は便宜上3つの表に分け られているが、1つの表にまとめられても良い。

【0120】 ここで、パスAとパスBとのいずれがより 確からしいかが判断される。との判断は、パスAが示す 理想的なサンブル値(期待値)と実際のサンブル値との ずれの大きさと、バスBが示す理想的なサンプル値(期 待値)と実際のサンプル値とのずれの大きさとを比較す ることによって行なうことができる。

【0121】例えば、状態遷移SO._, → S6.が推定さ れたとすると、パスA、パスBの何れを遷移した場合で*

*あっても時刻k-5では状態SO,-,をとり、時刻kで は56、をとることから、時刻k-4から時刻kまでの再 生信号の値、y_{k-4}、y_{k-3}、y_{k-2}、y_{k-1}、y_kと期待 値との差の2乗の累積値によってパスAかパスBのどち ちの状態遷移がより確からしいかが判断される。パスA における期待値と実際の値との差の2乗の累積値をPa とし、パスBにおける期待値と実際の値との差の2乗の 累積値をPbとすると、累積値Paは以下の式(21)で 30 表され、累積値Pbは以下の式(22)で表される。

[0122]

[0123]

Pb=
$$(y_{k-4}-C0)^2 + (y_{k-3}-(C0+C1))^2 + (y_{k-2}-(C0+C1+C2))^2 + (y_{k-1}-(C0+2\times C1+C2))^2 + (y_k-(C0+2\times C1+C2))^2 + \cdots (22)$$

【0124】 ことでPaくくPbであれば、パスAの可能性 が高いと推定され、Pa>>Pbであれば、パスBの可能性 が高いと推定される。すなわち、最小極性反転間隔が2 場合においても | Ра - Рb | を用いて復号結果の信頼 性を判断することができる。また、 | Pa-Pb | の分 布に基づいて再生信号の品質の評価 (誤り率の推定)を 行なうことができる。

【0125】白色のノイズが伝送路に重畳された場合を 考えると、誤りをもっとも起こしうる状態遷移はパスA とパスBのユークリッド距離が最小となるものとなるの である符号とPR (CO, C1, C2, C1, C0) 等化を用いた 40 であり、以下の表11に示す16通りの状態遷移が挙げ られる。

> [0126]【表11】

32

ユークリッド距離が最小となる遷移と対応するパス

状態遷移	パスAの記録符号	パスBの記録符号
	(b_{k-i}, \cdots, b_k)	(b_{k-i}, \cdots, b_k)
$S0_{k-5} \rightarrow S6_k$	(0,0,0,0,0,1,1,0,0)	(0,0,0,0,1,1,1,0,0)
$S0_{k-5} \rightarrow S5_k$	(0,0,0,0,0,1,1,1,0)	(0,0,0,0,1,1,1,1,0)
$S0_{k-5} \rightarrow S4_k$	(0,0,0,0,0,1,1,1,1)	(0,0,0,0,1,1,1,1,1)
$S2_{k-5} \rightarrow S0_k$	(0,0,1,1,0,0,0,0,0)	(0,0,1,1,1,0,0,0,0)
$S2_{k-5} \rightarrow S1_k$	(0,0,1,1,0,0,0,0,1)	(0,0,1,1,1,0,0,0,1)
$S2_{k\cdot 5} \rightarrow S2_k$	(0,0,1,1,0,0,0,1,1)	(0,0,1,1,1,0,0,1,1)
$S3_{k-5} \rightarrow S0_k$	(0,1,1,1,0,0,0,0,0)	(0,1,1,1,1,0,0,0,0)
$S3_{k-5} \rightarrow S1_k$	(0,1,1,1,0,0,0,0,1)	(0,1,1,1,1,0,0,0,1)
$S3_{k-5} \rightarrow S2_k$	(0,1,1,1,0,0,0,1,1)	(0,1,1,1,1,0,0,1,1)
$S7_{k-5} \rightarrow S6_k$	(1,0,0,0,0,1,1,0,0)	(1,0,0,0,1,1,1,0,0)
$S7_{k-5} \rightarrow S5_k$	(1,0,0,0,0,1,1,1,0)	(1,0,0,0,1,1,1,1,0)
$S7_{k\cdot 5} \rightarrow S4_k$	(1,0,0,0,0,1,1,1,1)	(1,0,0,0,1,1,1,1,1)
$S6_{k-5} \rightarrow S6_{k}$	(1,1,0,0,0,1,1,0,0)	(1,1,0,0,1,1,1,0,0)
$S6_{k-5} \rightarrow S5_{k}$	(1,1,0,0,0,1,1,1,0)	(1,1,0,0,1,1,1,1,0)
$S6_{k-5} \rightarrow S4_k$	(1,1,0,0,0,1,1,1,1)	(1,1,0,0,1,1,1,1,1)
$S4_{k-5} \rightarrow S0_k$	(1,1,1,1,0,0,0,0,0)	(1,1,1,1,1,0,0,0,0)
$S4_{k-5} \rightarrow S1_k$	(1,1,1,1,0,0,0,0,1)	(1,1,1,1,1,0,0,0,1)
$S4_{k-5} \rightarrow S2_k$	(1,1,1,1,0,0,0,1,1)	(1,1,1,1,1,0,0,1,1)

【0127】上記16通りの状態遷移のときの復号結果 * る信頼性Pa-Pbをまとめると式(23)が得られる。 をcょとし(kは整数)、表11に示す状態遷移におけ * 【0128】

 $(C_{k-8}, C_{k-7}, C_{k-6}, C_{k-5}, C_{k-4}, C_{k-3}, C_{k-2}, C_{k-1}, C_k) = (0,0,0,0,x,1,1,0,0)$ のとき

 $Pa - Pb = (AA_{k-4} - BB_{k-4}) + (BB_{k-3} - CC_{k-3}) + (CC_{k-2} - EE_{k-2}) + (DD_{k-1} - FF_{k-1}) + (DD_{k} - EE_{k})$

 $(C_{k-8}, C_{k-7}, C_{k-6}, C_{k-3}, C_{k-3}, C_{k-2}, C_{k-1}, C_k) = (0,0,0,0,x,1,1,1,0)$ のとき

 $Pa - Pb = (AA_{k-1} - BB_{k-1}) + (BB_{k-3} - CC_{k-3}) + (CC_{k-2} - EE_{k-2}) + (EE_{k-1} - CC_{k-3}) + (FF_{k} - CC_{k})$

 $(C_{k-8}, C_{k-7}, C_{k-6}, C_{k-5}, C_{k-4}, C_{k-3}, C_{k-2}, C_{k-1}, C_k) = (0,0,0,0,x,1,1,1,1,1,0)$

 $Pa-Pb=(AA_{k-1}-BB_{k-1}) + (BB_{k-3}-CC_{k-3}) + (CC_{k-2}-EE_{k-2}) + (EE_{k-1}-CC_{k-1}) + (CC_{k-2}-EE_{k-2}) + (EE_{k-1}-CC_{k-1}) + (CC_{k-2}-EE_{k-2}) + (EE_{k-1}-CC_{k-1}) + (CC_{k-2}-EE_{k-2}) + (EE_{k-1}-CC_{k-1}-CC_{k-1}) + (CC_{k-2}-EE_{k-2}) + (EE_{k-1}-CC_{$

 $Pa - Pb = (DD_{k-4} - EE_{k-4}) + (DD_{k-3} - FF_{k-3}) + (CC_{k-2} - EE_{k-2}) + (BB_{k-1} - CC_{k-1}) + (AA_k - BB_k)$

 $(C_{k-8}, C_{k-7}, C_{k-6}, C_{k-3}, C_{k-4}, C_{k-3}, C_{k-2}, C_{k-1}, C_k) = (0,0,1,1,x,0,0,0,1)$ のとき

 $Pa - Pb = (DD_{k-4} - EE_{k-4}) + (DD_{k-3} - FF_{k-3}) + (CC_{k-2} - EE_{k-2}) + (BB_{k-1} - CC_{k-1}) + (BB_{k} - HH_{k})$

 $(C_{k-8}, C_{k-7}, C_{k-6}, C_{k-5}, C_{k-4}, C_{k-3}, C_{k-2}, C_{k-1}, C_k) = (0,0,1,1,x,0,0,1,1)$ のとき

 $Pa - Pb = (DD_{k-4} - EE_{k-4}) + (DD_{k-3} - FF_{k-3}) + (CC_{k-2} - EE_{k-2}) + (HH_{k-1} - II + (CC_{k-1} - II_{k-1}) + (CC_{k-1} - II_{k-1})$

(

0)のとき

 $Pa-Pb=(FF_{k-1}-CC_{k-1})+(EE_{k-1}-CC_{k-1})+(CC_{k-2}-EE_{k-2})+(BB_{k-1}-CC_{k-1})+(AA_k-BB_k)$

 $(C_{k-8}, C_{k-7}, C_{k-6}, C_{k-9}, C_{k-4}, C_{k-9}, C_{k-2}, C_{k-1}, C_k) = (0,1,1,1,x,0,0,0,1)$

 $Pa-Pb=(FF_{k-1}-CC_{k-1}) + (EE_{k-3}-CC_{k-3}) + (CC_{k-2}-EE_{k-2}) + (BB_{k-1}-CC_{k-1}) + (BB_{k}-HH_{k})$

 $(C_{k-8}, C_{k-7}, C_{k-6}, C_{k-5}, C_{k-4}, C_{k-3}, C_{k-2}, C_{k-1}, C_k) = (0,1,1,1,x,0,0,1,1)$ のとき

 $P_{a}-P_{b}=(FF_{k-4}-CC_{k-4})+(EE_{k-3}-CC_{k-3})+(CC_{k-2}-EE_{k-2})+(HH_{k-1}-II)$ $F_{k-1}+(CC_{k-1}I_{k})$

 $(C_{k-8}, C_{k-7}, C_{k-6}, C_{k-3}, C_{k-4}, C_{k-3}, C_{k-2}, C_{k-1}, C_k) = (1,0,0,0,x,1,1,0,0)$ のとき

 $Pa-Pb=(BB_{k-4}-HH_{k-4}) + (BB_{k-3}-CC_{k-3}) + (CC_{k-2}-EE_{k-2}) + (DD_{k-1}-FF_{k-1}) + (DD_{k}-EE_{k})$

 $(C_{k-8}, C_{k-7}, C_{k-5}, C_{k-5}, C_{k-4}, C_{k-3}, C_{k-2}, C_{k-1}, C_k) = (1,0,0,0,x,1,1,1,0)$ のとき

 $Pa - Pb = (BB_{k-4} - HH_{k-4}) + (BB_{k-3} - CC_{k-3}) + (CC_{k-2} - EE_{k-2}) + (EE_{k-1} - CC_{k-3}) + (FF_{k} - CC_{k})$

 $Pa-Pb=(BB_{k-4}-HH_{k-4}) + (BB_{k-3}-CC_{k-3}) + (CC_{k-2}-EE_{k-2}) + (EE_{k-1}-CC_{k-1}) + (CC_{k-2}-EE_{k-2}) + (EE_{k-1}-CC_{k-3}) + (CC_{k-2}-EE_{k-2}) + (EE_{k-1}-CC_{k-3}) + (EE_{k-1}-CC_{k-3}-EE_{k-2}) + (EE_{k-1}-CC_{k-3}-EE_{k-2}-EE_{k-2}) + (EE_{k-1}-CC_{k-3}-EE_{k-2}-$

 $(C_{k-8}, C_{k-7}, C_{k-6}, C_{k-5}, C_{k-4}, C_{k-3}, C_{k-2}, C_{k-1}, C_k) = (1,1,0,0,x,1,1,0,0)$ のとき

 $Pa - Pb = (CC_{k-1} - II_{k-1}) + (HH_{k-3} - II_{k-3}) + (CC_{k-2} - EE_{k-2}) + (DO_{k-1} - FF_{k-1}) + (DO_{k} - EE_{k})$

 $(C_{k-8}, C_{k-7}, C_{k-6}, C_{k-5}, C_{k-4}, C_{k-3}, C_{k-2}, C_{k-1}, C_k) = (1,1,0,0,x,1,1,1,0)$ のとき

 $Pa - Pb = (CC_{k-1} - II_{k-1}) + (HH_{k-3} - II_{k-3}) + (CC_{k-2} - EE_{k-2}) + (EE_{k-1} - CC_{k-1}) + (FF_k - CC_k)$

 $Pa-Pb=(CC_{k-1}-II_{k-1})+(HH_{k-3}-II_{k-3})+(CC_{k-2}-EE_{k-2})+(EE_{k-1}-CG_{k-1})+(CC_{k-1}-II_{k-3})$

 $(C_{k-8}, C_{k-7}, C_{k-6}, C_{k-5}, C_{k-4}, C_{k-3}, C_{k-2}, C_{k-1}, C_k) = (1,1,1,1,x,0,0,0,0,0)$ のとき

 $Pa - Pb = (CC_{k-1} - JJ_{k-1}) + (EE_{k-1} - CC_{k-1}) + (CC_{k-2} - EE_{k-2}) + (BB_{k-1} - CC_{k-1}) + (AA_k - BB_k)$

 $(C_{k-8}, C_{k-7}, C_{k-6}, C_{k-5}, C_{k-4}, C_{k-3}, C_{k-2}, C_{k-1}, C_k) = (1,1,1,1,x,0,0,0,0,1)$ のとき

 $Pa - Pb = (CC_{k-1} - J)_{k-1} + (EE_{k-3} - CC_{k-3}) + (CC_{k-2} - EE_{k-2}) + (BB_{k-1} - CC_{k-1}) + (BB_{k} - HH_{k})$

 $(C_{k-8}, C_{k-7}, C_{k-6}, C_{k-5}, C_{k-4}, C_{k-1}, C_{k-2}, C_{k-1}, C_k) = (0,1,1,1,x,0,0,1,1)$ のとき

 $Pa - Pb = (CC_{k-1} - JJ_{k-1}) + (EE_{k-1} - CC_{k-1}) + (CC_{k-2} - EE_{k-2}) + (HH_{k-1} - II_{k-1}) + (CC_{k-1}II_{k})$

... (23)

[0129] CCC, AA_k , BB_k , CC_k , DD_k , EE_k , FF_k , [0130]

CC、HL、II、JJ、は以下の式で表される。

35

 $AA_k = (y_k - 0)^2,$ $BB_k = (y_k - C0)^2$ $CC_{k} = (y_{k} - (C0+C1))^{2}$ $DD_k = (y_k - (C1+C2))^2$ $EE_k = (y_k - (C0+C1+C2))^2$ $FF_k = (y_k - (2 \times C1 + C2))^2$ $GC_k = (y_k - (C0+2\times C1+C2))^2$, $HH_k = (y_k - 2\times C0))^2$, $II_{k} = (y_{k} - (2 \times C0 + C1))^{2}$ $JJ_{k} = (y_{k} - (2 \times C0 + 2 \times C1 + C2))^{2}$

【0131】復号結果c,から式(23)をみたす | Pa -Pb | - (2×co² + 2×c1² + c2²) を求め、その分 布から標準偏差σと平均値Paveを求める。この分布 が正規分布であると仮定すると、誤りを起こす確率は式

*より再生信号の誤り率を推定でき、信号品質を評価する **とができる。**

[0132]

【数9】

(24) で表される。したがって標準偏差σと平均値Pave*10

$$P(\sigma, Pave) = erfc(\frac{Pave}{\sigma})$$

【0133】とのようにして、最小極性反転間隔が2で ある記録符号が用いられるとともにPR (CO, С1, C2. C1. C0) 等化が適用されている場合にも、所 定の状態遷移をとるパスの所定の期間における確からし さの差 | Ра - РЬ | に基づいて、再生信号の品質を評 価することができる。

【0134】(実施形態2)以下、上記に示したPR 復号を行なう場合における各状態の確からしさ、および 復号の信頼性Pa-Pbを計算する方法の具体例につい て詳細に説明する。

【0135】前述のように、PR(1,2,2,1)等 化を用いる場合、図4に示すようなトレリス線図が得ら れる。ととで、各状態SO~S5の時刻kでの確からし さは50~は55は、以下に示すように時刻k-1での所定 の状態の確からしさし、150~し、151と、時刻kでの実際の サンプル値なとを用いて以下の式(25)で表される。な お、以下の式における演算子min[xxx,zzz]は、xxxとzzz 30 【0138】 とのうちのいずれか小さい方を選択するものとする。

 $\cdots (24)$

 $L_{k}^{so} = \min[L_{k-1}^{so} + (y_{k} + 3)^{2}, L_{k-1}^{so} + (y_{k} + 2)^{2}]$ × $L_{t}^{s1} = \min[L_{k-1}^{s0} + (y_{k} + 2)^{2}, L_{t-1}^{s5} + (y_{k} + 1)^{2}]$ $L_{k}^{52} = L_{k-1}^{51} + (y_{k} + 0)^{2}$ $L_k^{53} = \min[L_{k-1}^{53} + (y_k-3)^2, L_{k-1}^{52} + (y_k-2)^2]$ $L_k^{54} = \min[L_{k-1}^{58} + (y_k-2)^2, L_{k-1}^{52} + (y_k-1)^2]$ $L_{k}^{55} = L_{k-1}^{54} + (y_{k} + 0)^{2}$...(25)

(1, 2, 2, 1)等化を用いるPRML方式によって 20 【0137】本実施形態では、時刻k-1での確からし さし、、、に加算されるブランチメトリック(例えば(y、 +3) ') は常に1/2されるとともにy*'/2が減算 されるものとする。なおPRML方式では、上述のL50 ~4.55を互いに比較して値が小さくなるものを選択でき れば良いことから、上記のような計算規則をしい~しい を求める全ての式について適用した場合には復号結果に 影響が及ぶことはない。その結果、各状態50~55の 時刻kでの確からしさしい~しいは以下の式(26)で表さ れる。

[0136]

 $L_k^{50} = \min[L_{k-1}^{50} + (y_k + 3)^2 / 2 - y_k^2 / 2, L_{k-1}^{55} + (y_k + 2)^2 / 2 - y_k^2 / 2]$ $L_k^{51} = min[L_{k-1}^{50} + (y_k + 2)^2/2 - y_k^2/2, L_{k-1}^{55} + (y_k + 1)^2/2 - y_k^2/2]$ $L_k^{52} = L_{k-1}^{51} + (y_k + 0)^2 / 2 - y_k^2 / 2$ $L_{k}^{53} = min[L_{k-1}^{53} + (y_{k}-3)^{2}/2 - y_{k}^{2}/2, L_{k-1}^{52} + (y_{k}-2)^{2}/2 - y_{k}^{2}/2]$ $L_k^{54} = \min[L_{k-1}^{53} + (y_k - 2)^2/2 - y_k^2/2, L_{k-1}^{52} + (y_k - 1)^2/2 - y_k^2/2]$ $L_{k}^{55} = L_{k-1}^{54} + (y_{k} + 0)^{2} / 2 - y_{k}^{2} / 2$

... (26)

【0139】 この式(26)を展開すると、下記の式(27)が 40★【0140】 得られる。

> $L_k^{50} = \min[L_{k-1}^{50} + 3y_k + 9/2, L_{k-1}^{55} + 2y_k + 2]$ $L_{k}^{51} = min[L_{k-1}^{50} + 2y_{k} + 2, L_{k-1}^{55} + y_{k} + 1/2]$ $L_{k}^{52} = L_{k-1}^{51}$ $L_k^{53} = min[L_{k-1}^{53} - 3y_k + 9/2, L_{k-1}^{52} - 2y_k + 2]$ $L_k^{54} = min[L_{k-1}^{53} -2y_k +2, L_{k-1}^{52} -y_k +1/2]$ L55 = L, 54

> > ... (27)

[0141] CCC, A, B, C, E, F, G, E [0142] 以下のように定義する。 50 $A_k = 3y_k + 9/2 = (y_k - th4) + (y_k - th5) + (y_k - th6)$ $B_k = 2y_k + 2 = (y_k - th4) + (y_k - th5)$

 $C_k = y_k + 1/2 = (y_k - th4)$

 $E_k = -y_k + 1/2 = (th3 - y_k)$

 $F_k = -2y_k + 2 = (th3 - y_k) + (th2 - y_k)$

 $G_k = -3y_k + 9/2 = (th3 - y_k) + (th2 - y_k) + (th1 - y_k)$

【0143】なお、th1=5/2、th2=3/2、th3=1/2、th4=-1/2、th5=-3/2、th6=-5/2を満たすものとする。

【0145】さらに実施形態1で説明したように、2つの取り得る状態遷移列(バスAおよびバスB)の確からしさの差 | Pa-Pb | を求めることで信号品質を評価することが可能であるが、このPa-Pbを求める計算も2乗の計算を含まない比較的簡単なものとすることができる。以下、Pa-Pbの求め方を具体的に説明する

【0146】例えば、実施形態1で説明したように、PR(1,2,2,1)等化が適用されている場合、ユークリッド距離が最小となるパスAおよびパスBについてPa-Pbを求めることが望ましい。すなわち、表2に示した状態遷移のうち、Pa=0またはPb=0のときにPa-Pbが±10をとる8通りの状態遷移が生じている場合にPa-Pbを求めることが望ましい。

【0147】例えば、上記8通りの状態遷移のうち50 $_{k-4}$ → S4kの遷移についてPaーPbを求める場合につ 30 いて説明する。この場合、パスAは、S0→S0→S1→S2→S3→S4を遷移し、パスBは、S0→S1→S2→S3→S4を遷移する。このときパスAの確からしさPaは(y_{k-3} +3) 2 /2+(y_{k-2} +2) 2 /2+(y_{k-1} +0) 3 /2+(y_{k-1} +2) 3 /2+(y_{k-2} +2) 3 /2+(y_{k-2} +2) 3 /2+(y_{k-2} +3) 3 /2+(y_{k-1} +0) 3 /2+(y_{k-1} +2) 3 /2+(y_{k-2} +2) 3 /2+(y_{k-2} +3) 3 /2+(y_{k-1} +3) 3 /2+(y_{k-2} +3) 3 /2+(y_{k-2} +3) 3 /2+(y_{k-1} +3) 3 /3+(y_{k-

【0148】とのとき、Pa-Pbは上述の $A_k \sim G_k$ を用いて表すととが可能である。具体的には、Pa-Pb = $(A_{k-3}-B_{k-3})+B_{k-2}-F_{k-1}+(E_k-F_k)$ で表される。このように本実施形態によれば、Pa-Pb は、サンプル値 y_k と設定値th1~th6との単純な加減算で求められる $A_k \sim G_k$ を用いて表されるため、2乗の演算などを行なう必要がなく、比較的容易に求めることができる。従って、回路構成を複雑にしないですむという利点が得られる。

【0149】なお、上記には遷移 $SO_{k-1} \rightarrow SA_k$ について れたデータは、最尤復号を行なうビタビ回路15に入力のPa-Pbの求め方を説明したが、他の遷移について される。ビタビ回路15は、PR(1,2,2,1)等化されたのPa-Pbも同様に、上記の $A_k \sim G_k$ を用いて表すと 50 信号を最尤復号方式で復号することによって2値化デー

とが可能である。以下にこれらの例を示す。

【0150】状態遷移SO、→S3、の場合、

 $Pa - Pb = (A_{k-3} - B_{k-3}) + B_{k-2} - F_{k-1} + (F_k - G_k)$

状態遷移S2,..→S0,の場合、

 $Pa - Pb = (E_{k-3} - F_{k-3}) - F_{k-2} + B_{k-1} + (A_k - B_k)$

状態遷移S2,..→S1,の場合、

 $Pa-Pb = (E_{k-1}-F_{k-1}) - F_{k-2} + B_{k-1} + (B_k - C_k)$

状態遷移S5...→S4.の場合、

 $Pa - Pb = (B_{k-3} - C_{k-3}) + B_{k-2} - F_{k-1} + (E_k - F_k)$

状態遷移S51-4→S31の場合、

 $Pa - Pb = (B_{k-3} - C_{k-3}) + B_{k-2} - F_{k-1} + (F_k - G_k)$

状態遷移S3,,,→S0,の場合、

 $Pa - Pb = (F_{k-3} - G_{k-3}) - F_{k-2} + B_{k-1} + (A_k - B_k)$

20 状態遷移S3...→S1.の場合、

 $Pa - Pb = (F_{k-3} - G_{k-3}) - F_{k-2} + B_{k-1} + (B_k - C_k)$

【0151】(実施形態3)以下、図7を参照しなが ら、PRML方式で再生信号の復号を行なう光ディスク 装置100を説明する。

【0152】光ディスク装置100において、光ディスク8から光ヘッド50によって読み出された再生信号はプリアンプ9によって増幅され、ACカップリングされたのちAGC(automatic gain controller)10に入力される。AGC10では後段の波形等化器11の出力が所定の振幅となるようゲインが調整される。AGC10から出力された再生信号は、波形等化器11によって波形整形される。波形整形された再生信号は、PLL回路12とA/D変換器13とに出力される。

【0153】PLL回路12は再生信号に同期する再生クロックを生成する。なお、このPLL回路12は、図1に示した従来のPLL回路(位相比較器5、LPF6およびVCO7で構成される回路)と同様の構成を有していて良い。また、A/D変換器13は、PLL回路12から出力された再生クロックと同期して再生信号のサンプリングを行なう。このようにして得られたサンプリングデータはA/D変換器13からデジタルフィルタ14に出力される。

【0154】デジタルフィルタ14は、記録再生系の周波数特性がピタピ回路15の想定する特性(本実施形態ではPR(1,2,2,1)等化特性)となるように設定された周波数特性をもつ。このデジタルフィルタ14から出力されたデータは、最尤復号を行なうピタピ回路15に入力される。ピタピ回路15は、PR(1,2,2,1)等化された信号を最尤復号方式で復号することによって2億化デー

タを出力する。

【0155】また、ビタビ回路15からは、復号された 2値化データとともに、時刻ごとのユークリッド距離の 計算結果(ブランチメトリック)が、差分メトリック解析 器16へと出力される。差分メトリック解析器16は、 ビタビ回路15から得られた2値化データから状態遷移 を判別し、この判別結果とブランチメトリックとによっ て復号結果の信頼性を示すPa-Pbを求める。これに よって復号結果の誤り率を推定することができる。

【0156】以下、図8を参照しながら、ビタビ回路1 10 ぞれは下記の式(28)で規定される。 5および差分メトリック解析器16について詳細に説明 する。図8は、ビタビ回路15および差分メトリック解*

$$A_k = (y_k - 0)^2$$
, $B_k = (y_k - 1)^2$, $C_k = (y_k - 2)^2$, $D_k = (y_k - 3)^2$,
 $E_k = (y_k - 4)^2$, $F_k = (y_k - 5)^2$, $G_k = (y_k - 6)^2$

【0158】とのようにして計算されたブランチメトリ ックは、加算/比較/選択回路18に入力される。入力 された時刻kでのブランチメトリックと時刻k-lでの 各状態の確からしさ(メトリック値)とから、時刻kで の各状態S0~S5(図4参照)の確からしさが求ま る。各状態の確からしさは式(29)で表される。なお、mi 20 を有するパスメモリ20に出力する。 n[xxx,zzz]は、xxxまたはzzzのうちの小さい方の値を選 択する関数である。

[0159]

...(29)

【0160】時刻kでのメトリック値し、50~し、53はレ※

基づいて状態遷移則に従う最も確からしい状態遷移列を 推定することができ、この推定された状態遷移列に対応 する2値化データG、を出力する。

【0163】一方、再生信号の品質の評価を行なうため に、ブランチメトリック演算回路17から出力されたブ ランチメトリックは遅延回路21に入力され、加算/比 較/選択回路18およびパスメモリ20における信号処 理時間分だけ遅延された後に差分メトリック演算器22 に出力される。また、バスメモリ20から出力された2

* 析器 16 の構成を示す。デジタルフィルタ 14 から出力 されたサンプル値y、は、ビタビ回路15のブランチメ トリック演算回路17に入力される。ブランチメトリッ ク演算回路 17では、サンプル値 ykと期待値1evelvと の距離に相当するブランチメトリックが計算される。P R (1,2,2,1)等化が用いられているため、期待値levelv は0~6までの7つの値を持つ。時刻kにおける、それ ぞれの期待値とサンプル値 y, との距離を表すプランチ

[0157]

...(28)

※ジスタ19に格納され、つぎの時刻k+1での各状態の メトリック値の演算に用いられる。また、回路18は、 式(29)に従ってメトリック値が最小となる状態遷移を選 択するとともに、下記の式 (30)に示すように選択結果 に基づいて制御信号Se10~Se13を、図9に示す回路構成

[0161]

... (30) 【0162】バスメモリ20は、入力された制御信号に 40 おいて2値化データの所定のバターンの検出が行なわれ る。具体的には、上述の式(9)に示される8通りの状態 遷移に対応するデータパターンの検出が行なわれる。差 分メトリック演算器22は、状態遷移検出器23が所定 の状態遷移を検出したときに、上述の式(9)に従って、 その検出された状態遷移についてのPa-Pbを計算す

【0164】なお、Pa-Pbは、実施形態2で説明し たような2乗の演算を含まないような計算方法で求める ことも可能である。実施形態2の方法によれば、Pa-値化データαは状態遷移検出器23に入力され、ことに 50 Pbは、ブランチメトリック演算回路17で計算される

ブランチメトリックを用いることなく求められ得る。従 って、このような場合には、ディジタルフィルタ14か ら出力されたサンプル値y_kを遅延回路21のみを介し て直接的に差分メトリック演算器22に入力するような 回路構成を採用すればよい。差分メトリック演算器22 では、実施形態2で説明したような方法に従って、サン プル値y、からPa-Pbが求められ得る。

【0165】このようにして計算された、検出された所 定の状態遷移についてのPa-Pbの値は、平均値/標 準偏差演算器24に入力される。平均値/標準偏差演算 10 器24は入力されたPa-Pbの分布の平均値と標準偏 差を求め、これらの2つの値(すなわち、平均値Pav e_1 。および標準偏差 σ_1 。)を出力する。なお、ここで出 力される平均値 $Pave_1$ 。および標準偏差 σ_1 。は、2つ のパスのユークリッド距離が最小値をとる(すなわち、 パスを誤る可能性が高い) 所定の状態遷移についての値 である。式(11)に基づいて、平均値Ра v e 10 および標 準偏差 σ_1 。から再生信号の誤り率を推定することができ る。すなわち、平均値/標準偏差演算器24から得られ た標準偏差、平均値は、誤り率と相関のある再生信号品 20 質を示す指標として用いられる。なお、上述したよう に、平均値がゼロに近い値を取ると予想されるため、P ave10をゼロと見なして誤り率を求めるようにしても よい。

【0166】以上、図7に示す構成を有する光ディスク 装置100について説明したが、光ディスク装置は、図 10に示すようにPLL回路におけるクロック再生のた めに適切な等化特性を有する波形等化器 B 2 8 をさらに 備えるような構成を有していても良い。この場合にも、 図7に示した光ディスク装置100と同様に標準偏差、 平均値を求めることができ、これにより再生信号の品質 を評価することができる。また、このようにクロック再 生に適した波形整形を行なう波形等化器と、PRML復 号方式に適した波形整形を行なう波形等化器とを別個に 設けることで、好ましい再生クロック信号を生成できる とともに、PRML方式での復号の正確性を向上させる ことが可能である。なお、このような2以上の波形等化 器を用いる光ディスク装置は、本願出願人と同一の出願 人によって出願された米国特許出願番号第09/99 6,843号に記載されている。本明細書においてこの 40 米国特許出願番号第09/996,843号を援用す る。

【0167】また、図11に示すように、A/D変換器 13の出力(デジタル信号)から再生クロックを生成す るようにしてもよい。この場合にも、図7に示した光デ ィスク装置100と同様に標準偏差、平均値を求めると とができ、これにより再生信号の品質を評価することが

【0168】また、上述のように差分メトリック解析器

均値Paveを指標として用いて再生信号の品質を評価 することができるが、この指標(標準偏差σおよび平均 値Pave)に基づいて再生信号品質を改善する制御を 行なうととも可能である。例えば、図12に示すよう に、周波数特性制御手段29を用いて、差分メトリック 解析器16から出力される平均値が0となるように、あ るいは、標準偏差が最小となるように波形等化器11の 周波数特性を変化することで再生信号品質を改善するこ とができる。また、情報を記録することが可能な光ディ スク装置においては、差分メトリック解析器16から出 力される平均値が0となるように、あるいは標準偏差が 最小となるように、記録パワーや記録補償量を制御する ことによって記録パラメータの最適化を行うことができ る。

【0169】(実施形態4)次に、図13を参照しなが ら本発明の実施形態4にかかる光ディスク装置を説明す

【0170】本実施形態では、差分メトリック解析器1 60は、上述の式(14)によって規定されるPRML誤差 指標MLSA ($M = \sigma/2 \cdot d_{\bullet, \bullet}$) を出力するように 構成されている。なお、PRML誤差指標MLSAは、 最も確からしい状態遷移列と再生信号との標準偏差(平 均二乗誤差) σを、当該状態遷移列と2番目に確からし い状態遷移列とのユークリッド距離で除算することによ って求められる。PRML誤差指標MLSAは、PRM Lを用いた場合の再生信号品質を好適に評価することが できる指標である。

【0171】差分メトリック解析器160から出力され る誤差指標MLSAは、周波数特性制御手段290に供 給される。周波数特性制御手段290は、この誤差指標 MLSAが最小になるように、波形等化器の特性(例え は、ブースト量やブースト中心周波数)を最適化する。 例えば、ブースト量を微少量変化させ、変化前後のポイ ントにおけるPRML誤差指標MLSAを比較して、よ りMLSAが小さくなるほうのブースト量を選択する。 このような動作を繰り返すことにより波形等化器の特性 が最適化され、PRML誤差指標MLSAを最小値に収 束させることができる。

【0172】また、図14に示すように、差分メトリッ ク解析器 160 によって生成された PRM L 誤差指標M LSAを、フォーカスオフセット探査手段291に供給 するようにしてもよい。信号再生時、光ヘッド50が出 射するビームスポットが常に光ディスク8の情報記録面 付近を走査し得るようにフォーカスサーボ制御が行なわ れる。このフォーカスサーボ制御は、サーボアンプ91 によって検出されたフォーカス誤差信号が、引算器92 を介して所定目標値X0になるように光へッド50のフ ォーカスアクチュエータ(不図示)をフィードバック制 御することで実行される。ここで、フォーカスオフセッ 16から出力されるPa-Pbの分布の標準偏差σ、平 50 ト探査手段291が、所定目標値X0としてPRML誤

差指標MLSAを最小とするような目標値X0を引算器 92に対して出力するようにすれば、PRML誤差指標 MLSAが最小となるような(すなわち、誤り率が最小 となるような)フォーカスサーボ制御を行うことができ る。なお、このような目標値XOの探査を行なうために は、例えば、上記目標値XOを微少変化させたときのP RML誤差指標MLSAの変化を検出および比較すれば よい。

【0173】なお、本実施の形態では、PRML誤差指 標MLSA を用いてフォーカス目標値を最適化してい るが、本発明は他のサーボ目標値の最適化にも応用する ことができる。上記のPRML誤差指標MLSA を用 いて、例えば、トラッキングサーボ、ディスクチルト制 御、レンズ球面収差補正制御等を行うことが可能であ

【0174】さらに、図15に示すように、信号再生用 光ヘッド50および信号記録用光ヘッド51の2種類の 光ヘッドを備える光ディスク装置において、差分メトリ ック解析器160から出力されるPRML誤差指標ML SAを用いて、記録パワーを制御するようにしてもよ い。光ディスクに記録するべき信号は、記録信号生成手 段103によって変調器102を介して信号記録用光へ ッド51に供給される。変調器102は、適当な記録バ ワーPと上記記録信号とを掛け合わせて光ヘッド51に 供給する。このとき、差分メトリック解析器160によ って生成されたPRML誤差指標MLSAを記録パワー 制御手段292に供給することで、記録パワー制御手段 292は、PRML誤差指標MLSAが最小になるよう に上記記録パワーPを決定することができる。

【0175】なお、図15に示す光ディスク装置は、記 30 装置の構成図 録動作および再生動作のそれぞれを別々のヘッドを用い て行っているが、1つのヘッドの機能を記録と再生との 間で切り替え、上記の各動作を実行するようにしてもよ い。また、上記には、記録パワーを制御する例を示した が、PRML誤差指標MLSAに基づいて記録パルスの 幅や位相を制御するような構成としてもよい。

[0176]

【発明の効果】本発明の再生信号品質評価方法によれ ば、n通りの状態遷移列のうちから最も確からしい状態 遷移列を推定する最尤復号方式において、時刻k-jで 40 の状態から時刻kでの状態に至るまでの所定期間におけ る状態遷移の確からしさ(例えば、所定期間におけるユ ークリッド距離の累積値)をPaとし、2番目に確から しい状態遷移列の時刻k-jでの状態から時刻kの状態 に至るまでの所定期間における状態遷移の確からしさ

(例えば、所定期間におけるユークリッド距離の累積 値)をPbとするとき、時刻k-jから時刻kまでの復 号結果の信頼性を | Pa - Pb | によって判断する。ま た、この複数回測定された | Pa-Pb | のばらつきを 求めることによって、最尤復号の2値化結果の誤り率と 50 3、11 波形等化器

相関のある信号品質を示す指標が得られる。

【図面の簡単な説明】

20 装置のパスメモリの構成図

【図1】従来の光ディスクドライブの構成図

【図2】ジッタとビット誤り率の関係を示す図

【図3】本発明の実施例で用いる最小極性反転間隔が2 であることとPR(1,2,2,1)等化の制約から定 まる状態遷移図

【図4】本発明の実施例で用いる最小極性反転間隔が2 であることとPR(1,2,2,1)等化の制約から定 まるトレリス図

【図5】本発明の実施例で用いるトレリス図において状 態50,と状態50,-,間でとりうる2つの状態遷移列を示す

【図6】復号結果の信頼性を示すPa-Pbの分布の模式図 【図7】本発明の実施形態3にかかる再生信号品質評価 装置の構成図

【図8】本発明の実施形態3にかかる再生信号品質評価 装置のビタビ回路、差分メトリック解析器の詳細構成図 【図9】本発明の実施形態3にかかる再生信号品質評価

【図10】本発明の実施形態3にかかる別の再生信号品 質評価装置の構成図

【図11】本発明の実施形態3にかかるさらに別の再生 信号品質評価装置の構成図

【図12】本発明の実施形態3にかかるさらに別の再生 信号品質評価装置の構成図

【図13】本発明の実施形態4にかかる光ディスク装置 の構成図

【図14】本発明の実施形態4にかかる別の光ディスク

【図15】本発明の実施形態4にかかるさらに別のの光 ディスク装置の構成図

【図16】指標MLSAと誤り率BER(Bit Error Rate) との関係を示すグラフ

【図17】本発明の実施例で用いる最小極性反転間隔が 2であることとPR (co, c1, co) 等化の制約から定ま る状態遷移図

【図18】本発明の実施例で用いる最小極性反転間隔が 2であることとPR (CO, C1, CO) 等化の制約から定ま るトレリス図

【図19】本発明の実施例で用いる最小極性反転間隔が 2であることとPR (CO, C1, C2, C1, C0) 等化の制約 から定まる状態遷移図

【図20】本発明の実施例で用いる最小極性反転間隔が 2であるCととPR (CO, C1, C2, C1, CO) 等化の制約 から定まるトレリス図

【符号の説明】

1、8 光ディスク

2 光学ヘッド

4 コンパレータ

5、位相比較器

6 LPF

7 VCO

9 プリアンプ

10, 28 AGC

12 PLL回路

13 A/D変換器

14 デジタルフィルタ

15 ピタビ回路

16 差分メトリック解析器

17 ブランチメトリック演算回路

45

* 18 加算/比較/選択回路

19 レジスタ

20 パスメモリ

21 遅延回路

22 差分メトリック演算器

23 状態遷移検出器

24 セレクタA

25 セレクタB

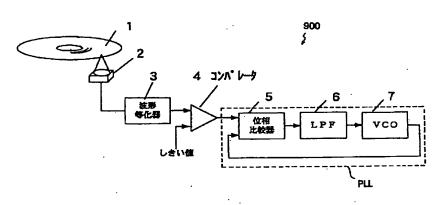
26、27 平均值/標準偏差演算器

10 28 波形等化器B

29 周波数特性制御手段

*

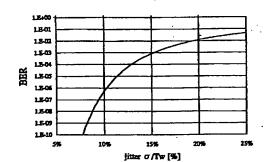
【図1】

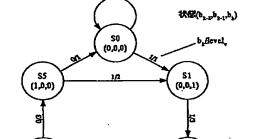


[図2]

ジッタとBERの関係

【図3】

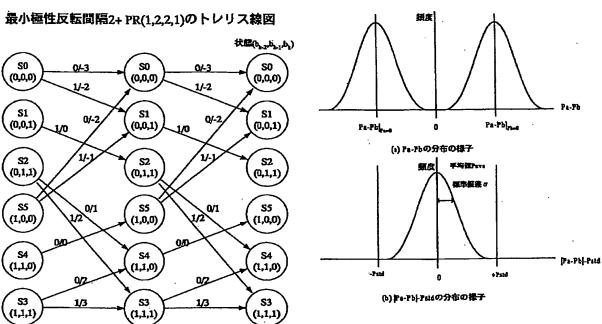




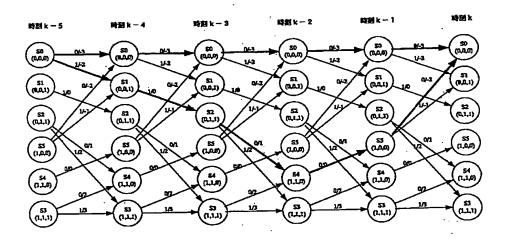
(0,1,1)

最小極性反転間隔2 + PR(1,2,2,1)の状態遷移図

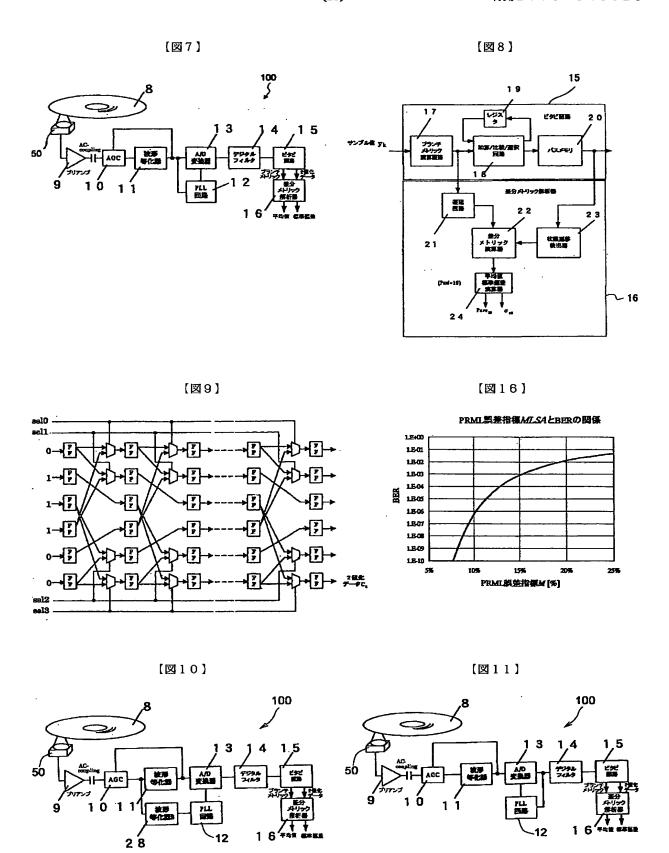
【図6】

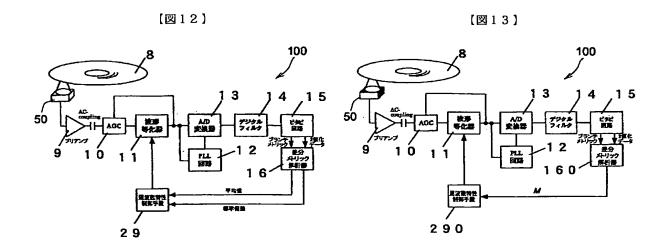


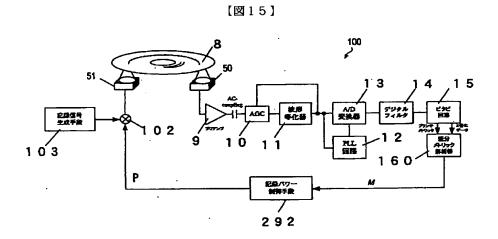
【図5】



(





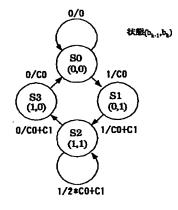


【図17】

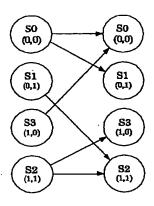
[図18]

最小極性反転間隔2 + PR(C0,C1,C0)の状態遷移図

最小極性反転間隔2 + PR(C0,C1,C0)のトレリス図

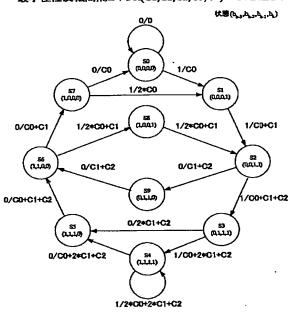


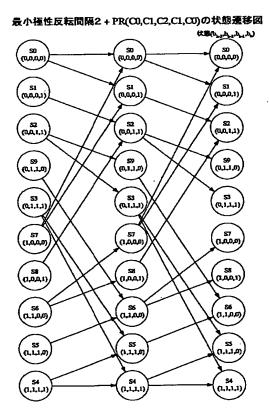
【図19】



【図20】

最小極性反転間隔2 + PR(C0,C1,C2,C1,C0)の状態遷移図





フロントページの続き

(51)Int.Cl.' 識別記号 F I デマフート' (参考)

G11B 20/10 321 G11B 20/10 321A 341B

(72)発明者 古宮 成 (72)発明者 石橋 広通

大阪府門真市大字門真1006番地 松下電器 大阪府門真市大字門真1006番地 松下電器 産業株式会社内

Fターム(参考) 5D044 BC01 BC02 CC04 FG01 FG02 FG05 GK18 GL32